

**ČASOPIS SVAZARMU** PRO RADIOTECHNIKU A AMATÉRSKÉ VYSÍLÁNÍ

ROČNÍK XVI/1967 ČÍSLO 10

### V TOMTO SEŠITĚ

Náš interview 289
Patnáctileté jubileum 290
Čtenáři se ptají 291
Jak na to 291
Na slovičko 292
Laboratoř mladého radioamatéra (vf generátor)
Nizkofrekvenční filtr 296
Vysílač Osmikon 297
Měřič indukčností a kapacit 298
Měření jakosti rezonančních ob-
vodů osciloskopem 301
Sonet B3-stereo (1. část) 302
Kmitočtové filtry 305
Náš test: Tranzistorový stereofon-
ní zesilovač Tesla AZS171 307
ní zesilovač Tesla AZS171 307 Vysílač pro pásmo 145 MHz 310
ní zesilovač Tesla AZS171 307
ni zesilovač Tesla AZS171 307 Vysílač pro pásmo 145 MHz 310
ní zesilovač Tesla AZŠ171 307 Vysílač pro pásmo 145 MHz 310 Varaktorové násobiče kmitočtu . 312
ní zesilovač Tesla AZ\$171 307  Vysílač pro pásmo 145 MHz 310  Varaktorové násobiče kmitočtu . 312  My, OL-RP 314  SSB
ní zesilovač Tesla AZ\$171 307  Vysílač pro pásmo 145 MHz 310  Varaktorové násobiče kmitočtu . 312  My, OL-RP
ní zesilovač Tesla AZŠ171
ní zesilovač Tesla AZ\$171 307  Vysílač pro pásmo 145 MHz 310  Varaktorové násobiče kmitočtu . 312  My, OL-RP
ní zesilovač Tesla AZ\$171       307         Vysílač pro pásmo 145 MHz       310         Varaktorové násobiče kmitočtu       312         My, OL-RP       314         SSB       314         Hon na lišku, víceboj, rychlotelegrafie       315         VKV       316
ní zesilovač Tesla AZŠ171       307         Vysílač pro pásmo 145 MHz       310         Varaktorové násobiče kmitočtu       312         My, OL-RP       314         SSB       314         Hon na lišku, víceboj, rychlotelegrafie       315         VKV       316         Soutěže a závody       317
ní zesilovač Tesla AZŠ171       307         Vysílač pro pásmo 145 MHz       310         Varaktorové násobiče kmitočtu       312         My, OL-RP       314         SSB       314         Hon na lišku, víceboj, rychlotelegrafie       315         VKV       316         Soutěže a závody       317         Naše předpověď       317
ní zesilovač Tesla AZŠ171       307         Vysílač pro pásmo 145 MHz       310         Varaktorové násobiče kmitočtu       312         My, OL-RP       314         SSB       314         Hon na lišku, víceboj, rychlotelegrafie       315         VKV       316         Soutěže a závody       317         Naše předpověď       317         DX       318
ní zesilovač Tesla AZŠ171       307         Vysílač pro pásmo 145 MHz       310         Varaktorové násobiče kmitočtu       312         My, OL-RP       314         SSB       314         Hon na lišku, víceboj, rychlotelegrafie       315         VKV       316         Soutěže a závody       317         Naše předpověd       318         Nezapomeňte, že       319

AMATÉRSKÉ RADIO

Vydává Svazarm ve Vydavatelství časopisů MNO, n. p., Praha 1, Vladislavova 26, telefon 234355-7. Séfredaktor ine, František Smolík, zástupce Lubomír Březina. Redakční rada: A. Auton, K. Bartoš, ing. J. Čermák, K. Donát, V. Hes, ing. L. Hloušek, A. Hofhans, Z. Hradiský, ing. J. T. Hyan, K. Krbec, A. Lavante, K. Novák, ing. J. T. Hyan, K. Krbec, A. Lavante, K. Novák, ing. J. Nováková, ing. O. Petráček, dř. J. Petránek, K. Pytner, J. Sedláček, M. Sviták, J. Vackář, ing. V. Vildman. Redakce Praha 2, Lublaňská '57, telefon 223630. Ročně vyjde 12 čísel. Cena výtisku 3 Kčs, pololetní předplatné 18 Kčs. Rozšíruje PNS, v jednotkách ozbrojených sil VČ MNO, administrace, Praha 1, Vladislavova 26. Objednávky přijímá každá poštá i doručovatel. Dohlédací pošta Praha 07. Objednávky do zahranicí vyřizuje PNS, výoz tisku, Jindříšká 14, Praha 1. Tiskne Polygrafia 1, n. p., Praha lyzerci přijímá Vydavatelství časopisů MNO, Vladislavova 26, Praha 1, tel. 234355-7, linka 294. Za původnost příspěvků ručí autor. Redakce rukopis vrátí, bude-li vyžádán a bude-li připojena frankovaná obálka se zpětnou adresou.

Toto číslo vyšlo 7. října 1967 AMATÉRSKÉ RADIO

© Vydavatelství časopisů MNO, Praha A-23\*71568

se sekretářem Federace radiosportu SSSR, zasloužilým trenérem Nikolajem Valentinovičem Kazanským o podílu radioamatérů na oslavách 50. výročí VŘSR

Vaše vlast oslavuje v těchto dnech vý-znamný svátek — 50. výročí Velké říj-nové socialistické revoluce. Čím přispějí k důstojnému průběhu oslav sovětští radioamatéři organizovaní v DOSAAF?

Radioamatéři připravili již v období příprav slavného výročí mnoho akcí, které vyvrcholily jejich účastí na IV. spartakiádě národů SSSR. Během loňského a letošního roku se zúčastnilo více než 500 000 amatérů 40 000 závodů a soutěží v příjmu a vysílání radiogramů i v honu na lišku. Za tuto dobu získalo více než 150 000 sportovců některou výkonnostní třídu a z tohoto počtu plných 16 000 se stalo nositeli I. výkonnostní třídy:

Radioamatéři, kteří se zabývají vy-síláním na velmi krátkých vlnách, se zúčastnili všesvazového pochodu komsomolců a mládeže, věnovaného rovněž padesátému výročí Října. Trasa pochodu vedla místy, kudy šla před padesáti lety revoluce, místy slavných bojů a závody s velkou tradicí: V Leninově městě byl v červenci uspořádán Všesvazový slet vítězů pochodu, jehož sou-částí byl i závod na krátkých vlnách. Účastníky závodu byli mladí sportovci, jejichž věk nepřekročil 25 let.

jejichž věk nepřekročil 25 let.

Velkému výročí byly věnovány i další soutěže a závody, např. závod v rychlotelegrafii o pohár ústředního výboru odborové organizace pracujících ve spojích, závod o pohár ústředního výboru odborové organizace pracujících v radiotechnickém a elektronickém průmyslu, pionýrské hry ve Všesvazovém pionýrském táboře v Artěku, kde budou mladí chlapci a děvčata soutěžit budou mládí chlapci a děvčata soutěžit i v honu na lišku, ve víceboji a rychlo-telegrafii, a v neposlední řadě 22. všesvazová výstava radioamatérských prací členů DOSAAF, uspořádaná v květnu v Moskvě.

Moskevská výstava měla podle našich informací vynikající úroveň a skutečně masovou účast. Můžete nám o ní po-vědět něco bližšího?

Organizátory výstavy byla ministerstva spojů, radiotechnického průmyslu, elektronického průmyslu, Svaz vynálezců a zlepšovatelů a ústřední výbor DOSAAF. Radioamatéři chtěli výstavyu, pozdravit 50. pôroší VÝSP. stavou pozdravit 50. výročí VŘSR a svou účastí prokázali vysokou úroveň schopností sovětských radioamatérů. Na místních výstavách, které všesvazové výstavě předcházely, se sešlo na 19 000 exponátů, z nichž 700 nejlepších bylo vybráno do Moskvy. Tři sály Technického muzea sotva stačily pojmout všechny přístroje, které si svou vysokou technickou úrovní vydobyly právo postoupit do všesvazové výstavy. Zvláště zajímavé byly exponáty zařízení pro použití v národním hospodářství. Skutečnost, že 300 exponátů - tedy téměř polovina z celkového počtu – patřilo do této skupiny jen dokazuje, že radio-amatéři v SSSR se snaží, aby jejich



schopnosti byly k prospěchu celé spo-lečnosti. Více než 150 exponátů bylo vyznamenáno cenami výstavy a různých organizací a 80 jich získalo zlaté, stříbrné nebo bronzové medaile Všesvazové výstavy rozvoje národního hospodářství.

> Všechno, co jste zatím řekl, jsou vlastně výsledky pěče, kterou v SSSR radio-amatérskému hnutí věnujete. Zajímalo amaterskemu hnuti venujete. Zajímalo by nás samozřejmě, jaká cesta k takovým výsledkům vede, např. jak vychováváte a vedete mladé radiomatéry, kde mají možnost se této zálibě věnovat?

Při základních organizacích DOSAAF po celém SSSR pracuje celoročně ši-roká síť radioklubů. Zřizují například základní kroužky, jejichž program je rozpracován do padesáti hodin. Letos navštěvuje tyto kroužky asi 500 000 až 600 000 lidí. Kromě těchto kroužků, jejichž cílem je dát účastníkům základní znalosti, existuje ještě celý systém dalších kroužků, zaměřených již speciálněji – např. na získání odbornosti radiotechnika, mechanika pro opravy rozhlasových a televizních přijímačů, radiotelegrafisty apod. Pro zkušené radioamatéry se vytvářejí konstruktérské sekce a také sekce zaměřené na využití elektroniky v národním hospodářství.

Velkou část zájemců o radiotechníku tvoří i u vás radioamatéři-sportovci. Jakými výsledky se mohou pochlubit ve dnech slavného výročí?

Výsledkem, který nás ze všeho nejvíce vyskotní, ktry nas vyskotní ktřy nastevšení počtu zájemců o radioamatérský sport. Jen za rok 1966 vzrostl jejich počet na 100 000 a účastníků nejrůznějších radioamatérských soutěží bylo celkem 350 000. Jen finálových soutěží IV. spartakiády národů SSSR se zúčastnilo 240 závodníků v honu na lišku a 170 v rychlotelegrafii. Proti roku 1965 je to dvojnásobný počet. Potěšitelné je, že se současně snížil prů-měrný věk účastníků těchto finálových soutěží: ze 410 finálistů bylo 286 mlad-ších než 25 let.

Mimořádnými výsledky na počest 50. výročí VŘSR se mohou pochlubit rychlotelegrafisté. Na IV. spartakiádě národů SSSR v Moskvě vytvořili dva nové všesvazové rekordy a dosáhli osmi výsledků lepších než byl dosavadní rekord. Nejúspěšnější byl mistr sportu Anatolij Ochotníkov z Čity, který vytvořil všesvazový rekord v příjmu a vysílání se zápisem rukou a čtyřikrát dosáhl výsledku lepšího než byl platný rekord. Mistr sportu Levon Gasparjan

z Jerevanu překonal všesvazový rekord v příjmu a vysílání se zápisem na psacím stroji. Dosavadní rekord 815 zlepšil o 30,4 bodu. O vysoké hodnotě jeho výkonu svědčí skutečnost, že rekord 815 bodů platil již pět let a nikomu se během této doby nepodařilo jej pře-

Rekordními výkony zdraví výročí Října i liškaři a amatéři-vysílači. Mistr sportu Viktor Pravkin z Moskvy se stal držitelem tří zlatých medailí a tím i velké zlaté medaile absolutního šam-

pióna SSSR a IV. spartakiády národů. Poprvé se stala šampiónem SSSR žena, kandidátka na titul mistra sportu Jadviga Zavadskaja z Kazachstánu. Její vítězství bylo naprosto přesvědčivé: dvě zlaté a jedna stříbrná medaile jí přinesly i titul mistra sportu SSSR. Celkem bylo ve městech, rajonech, oblas-tech a republikách překonáno jen v první polovině letošního roku 7600 rekordů

# Vynikající sportovní výkony vyžadují dokonalou přípravu. Jaký je systém připravy sovětských sportovců po strán-ce fyzické, technické, a psychologické?

Všichni radioamatéři-sportovci jsou zařazování do družstev v radioklubech, učebních útvarech, sportovních orga-nizacích a základních organizacích DOSAAF. Jejich přípravu vedou zkušení trenéři podle speciálních programů. Protože radioamatérský sport je zařazen

do jednotné sportovní klasifikace, jsou i požadavky na všeobecnou tělesnou zdatnost vysoké. Samozřejmou součástí přípravy všech radioamatérů-sportovců jsou proto běhy, skoky, vzpírání a navíc se kromě znalostí radiotechniky vyžaduje i znalost topografie. Aby někdo mohl získat titul mistra sportu SSSR v některé disciplíně radioamatérského sportu, musí kromě technických znalostí prokázat i vysokou fyzickou zdatnost: musí umět úběhnout 10 km, skočit do výšky 140 cm, udělat deset kliků atd. Touto formou se podle našeho názoru účelně spojuje technická tvořivost s přirozenou touhou mládeže po sportu.

Nejdůležitější formou přípravy sportovců jsou však závody. V nich zvyšují sportovci své mistrovství, zlepšují svou fyzickou zdatnost a upevňují morální vlastnosti. Jsme toho názoru, že jen účastí v co největším počtu závodů získává sportovec nezbytné vlastnosti a připravuje se fyzicky i psychologicky k velkým a významným soutěžím.

## Chtěl byste na závěr našeho rozhovoru vzkázat u příležitosti 50. výročí VŘSR něco radioamatérům v Československu?

Chtěl bych jménem všech sovětských radioamatérů přát všem radioamatérům v Československu mnoho sportovních a tvůrčích úspěchů, rozšíření vzájemných přátelských styků a mnoho lidského štěstí.

#### Kdo je znal?

Organizačně propagační komise ústřední sekce radia děkuje za všechny přispěvky, které dostala od čtenářů AR pro připravovaný sborník k uctění památky čs. amatérů – vysílačů, kteří v době II. světové války a okupace tragicky zahynuli.
Dostali ieme pákrá

kteří v době II. světové války a okupace tragicky zahynuli.

Dostali jsme pěkné vzpomínky na radioamatéry OK2BA, 1CB, 2CP, 2GU, 2LS, 2PP,
SL a 1VK. Zbývají však ještě další; jelich
seznam byl uveřejněn v květnovém čísle AR.
Také oni čekají na své pamětníky...

Obracíme se proto znovu na všechny čtenáře
s prosbou: znáte-li osudy dalších zahynulých
amatérů a víte-li něco bližšího o tragédii,
která je v krutých dobách okupace postihla,
napište nám o tom. Uvítáme i údaje o jelich
posledním bydlišti před zatčením, kdy a za
jakých okolností k němu došlo a kdy a kde zahynuli. náte-li jejich příbuzné, upozorněte
je na naší akci. Mohli by nám sdělit i něco
z dopisů, které posilali svým drahým z nacistických vězení a koncentračních táborů.
Jistě je v ních mnohé, co dokreslí a doplní naše
představy o nich.

Jistě je v ních mnohé, co dokreslí a doplní naše představy o nich.

A máte-li snad doma jejich předválečné QSL-listky, zajímavé fotografie a jiný dokumentační materiál, pošlete nám jej nebo alespoň zapůjčte. Usnadnite a urychlite tim práci na připravovaném sborníku.
Příspěvky posilejte opět na adresu člena přípravné komise Rudolfa Ar hmenna, OKIPK, Praha 3 – Žižkov, Blodkova 3/1266.

#### Noví členové IARU

Novými členy IARU se staly organizace F.R.A. (Faroese Amateur Radio Society) a M.A.R.S. (Malta Amateur Radio Society). První z těchto organizací má přes 80 a druhá přes 50 členů; polovina členů obou organizací jsou koncesovaní radioamatéři.

### PATNÁCTILETÉ JUBILEUM

Široká, mnohasettisícová masa svazarmovců oslaví v listopadu 15 let trvání své organizace - Svazu pro spolupráci s armádou. Tato organizace se utvořila na základě zákona o branné výchově z roku 1951 a byla budována na principu kolektivního členství. O rok později, v listopadu 1952, na základě zákona č. 87/52 o reorganizaci branné výchovy splynulo pět kolektivních členů – Českoslovenští radioamatéři (ČRA), Dobrovolný svaz lidového motorismu (DSLM), Dobrovolný svaz letectví (DOSLET), Kynologický svaz a Svaz chovatelů poštovních bolubů v jednu chovatelů poštovních holubů v jednu brannou organizaci Svaz pro spolupráci s armádou s individuálním členstvím. Úkolem a posláním této nové organizace bylo podílet se na výchově a přípravě obyvatelstva k obraně vlasti i na plnění úkolů spojených s budováním socialistické společnosti. A tak si Svazarm, který uplatňuje svůj vliv na brannou přípravu a výchovu občanů a vytváří podmínky pro rozvoj zájmové technické a sportovní činnosti svých členů, vydobyl celou řadou úspěchů pevné místo ve společ-

#### Máme se čím pochlubit

Toto slavné jubileum je významné i pro nás radioamatéry, neboť jsme v prů-běhu 15 let trvání Svazarmu dosáhli význačných úspěchů. V rozvíjení radiotechnické a sportovní činnosti patříme k předním státům nejen v Evropě, ale na celém světě.

Svými vysokými odbornými znalostmi pomohli naši radioamatéři značně i národnímu hospodářství. Tak např. pomáhali při zajišťování spojení jak ve špičkových pracích v zemědělství, tak při živelních pohromách (např. povodeň na Dunaji), na různých stavbách atd. Vybudovali mnoho retranslačních televizních vysílačů, aby umožnili poslech televizního vysílaní v odlehlých oblastech a 36 těchto stanic pak bylo postupně odevzdáno do správy čs. spojům: Zkon-

struovali mnoho významných elektronických přístrojů a zařízení pro účely lékařské, výzkumné, výpočetní, školní apod., což potvrzují mnohé okresní, krajské a celostátní výstavy radioamatérských prací. Nemalý byl a je podíl radioamatérů na šíření technických znalostí mezi mládeží a občany; v různých kroužcích a kursech seznamovali zájemce se základy radiotechniky, televizní a měřicí techniky i s provozem na

amatérských pásmech. V údobí 15 let byly i v naší branné organizaci mnohé změny – zrušily se kraj-ské radiokluby, došlo k územní reorganizaci, zrušily se základní organizace Svazarmu na školách i na závodech, začaly se zřizovat sekce radia, budovat radiotechnické kabinety, přešlo se na dvoustupňové řízení. Dokonale změnila svůj charakter i elektronika - nástup tranzistorů si vynutil novou konstrukční techniku. Přibyly nové druhy sportů hon na lišku a víceboj radistů. Pro amatéry-vysílače od 15 let byla povolena třída mládeže-OL. Prohloubila se péče o reprezentanty. Stoupá opět význam radioklubů, ustavovaných přímo v základních organizacích - dnes je jich vybudováno hodně přes čtyři sta s více než osmi tisíci převážně mladými lidmi.

Nejrozšířenějším sportem zůstává nadále radioamatérský provoz a práce na amatérských pásmech na krátkých a velmi krátkých vlnách. Svědčí o tom i expedice 2 180 000 lístků QSL z ústřední sekce radia.

#### Provoz na radioamatérských pásmech

Práce na krátkých vlnách byla v uplynulých patnácti letech skutečně úspěšná. Lze říci, že naši radioamatéři dobře pro-pagovali značku OK v mezinárodních závodech nebo při spojeních s radioama-téry celého světa a jejich zařízení, většinou amatérsky zhotovovaná, úspěšně soutěžila se zahraniční technikou, z valné části zhotovovanou průmyslově.

Největších úspěchů však dosáhli radioamatéři při práci na velmi krátkých vlnách a stali se během let jedněmi z nejvyspělejších na světě.

vyspeiejsich na svete.

Největším evropským závodem na VKV je československý Polní den, který od r. 1965 pořádají amatérské národní organizace NDR, PLR a ČSSR. Letos byl uspořádán již po devatenácté. Účast v něm rok od roku stoupá a dosahuje již téměř 600 stanic s několika tisíci operatéry.

#### Branné závody a soutěže

Rozvoj těchto amatérských závodů, ti. honu na lišku, víceboje radistů a rychlotelegrafie neodpovídá zájmu, jemuž se tyto závody těší. Příčinou je především nedostatek zařízení u honu na lišku, vhodných radiostanic u víceboje radistů a potřebná fyzická příprava, kterou podmínky obou závodů vyžadují.

#### Čestné tituly a třídy

Za soustavně dobré výkony v honu na lišku, víceboji radistů a rychlotelegrafii i za vynikající práci na KV a VKV se udělují závodníkům různé tituly. Bylo již uděleno 5 titulů "Zasloužilý mistr sportu", 47 titulů "Mistr sportu", bylo dosaženo několik tisíc výkonnostních

Závěrem je třeba říci, že přes dosažené úspěchy si všichni plně uvědomujeme, že je ještě mnohé, co je nutno zlepšit, že je třeba ještě překonat mnohé po-

tíže a nedostatky.

Nedostatkem je např. to, že někteří funkcionáři okresních výborů Svazarmu dosud nepochopili, že veškerá činnost v naší organizaci tvoří nedílnou jednotu a že jen na základě aktivní zájmové a sportovní činnosti základních organizací a jejich klubů je možno úspěšně zajistit plnění významných společenských úkolů



Kde bych mohl seh-nat relé LUN-65, ktenat relé LUN-03, kte-ré je v indikátoru ste-reofonního signálu (4 R 5/67)? Procház-ha L., Bukovice).

Kde bych mohl sehnat údaje transformátoru BT.9? (Šprťo M., Vrbové).

Údaje transformátoru jsou např. v Radiovém konstruktéru 3/66 na předposlední straně obálky.

Kde lze sehnat motorek AYN550 k magnetofonu Start s pryžovým a kovovým řemínkem? (Matějka M., Kvasiny).

Motorek ani řemínky nejsou a nebyly volně v prodeji. Maji je na skladě jen opravny magneto-fonů. Sestavená mechanika magnetofonu v prodeji není.

## Jaké motorky k magnetosonům se dají koupit? (Dušek J., Bořetín).

Prodejna Radioamatér v Žitné ul. 7, Praha 2, má na skladě motorky k magnetofonu Sonet duo a Sonet B3 (stav ke 30. 8. 1967).

Jaké motorky se používají v našich tranzistorových magnetofonech, kde se dají koupit a kolik stojí? (Hudeček, M., Brno).

Motorky k tranzistorovým magnetofonům se u nás volně neprodávají. Lze je získat jen v oprav-nách magnetofonů a to ne vždy — motorky mají značnou poruchovost a zásobování není plynulé.

## Kde by se dala schnat magnetotonová hlava ANP 910? (Vícha I., Opava).

Prodejna Radioamatér v Žitné ul. 7, Praha 2, má na skladě magnetofonové hlavy ANP 908 za 110,—
Kčs, které se dají použít jako náhrada za uvedený typ, který není nikde na skladě.

## Jsou v prodeji akumulátory NiCd? (Vinclér, T., Košice).

Akumulátory budou v prodeji opět až koncem roku; momentálně jsou zcela vyprodány. Bude je mit na škladě prodejna v Žitné ul. v Praze.

Pošlete mi návod na stavbu zkoušeče kondenzátorů a seznam literatury o výrobě plošných spojů. (Gross R.,

Redakce již několikrát upozorňovala, že nemůže Redakce již několikrát upozorňovala, že nemůže žádné stavební návody posilat, protože je nemá k dispozici. Zkoušeč kondenzátorů byl však uvefejněn v AR 2/67, v rubrice Laborator mladého radioamatéra. O plošných spojich vyšly v CSSR dvě knihy: Benedikt, Soutor, Sedmidubský: Plošně spoje a obvody, SNTL 1962 a Koudela: Plošně spoje, SNTL 1966.

V AR 2/67 byl uveřejněn popis gramo-fonu PE34. Na koho bych se mohl obrátit s objednávkou tohoto gramo-fonu? (Bíreš J., Banská Bystrica).

Gramofon PE34 se prodával začátkem roku jen na objednávku členům Gramofonového klubu a Klubu elektroakustiky. Jinak volně v prodeji ne-byl, protože bylo dovezeno jen takové množství, které krylo objednávky.

které krylo objednávky.

X X X

Vzhledem k nedostatku některých starších čísel AR uveřejňujeme nabídku našeho čtenáře Jaroslava Fialy, Vodárenská 16, Košice, který má kompletní ročníky AR od roku 1962 a je ochoten posloužit zájemeům o koupi starších čísel AR.

Současně upozorňujeme čtenáře, že pokud použiji služeb, které nabízí s. Vašíř v AR 7/67 (schémata a data různých přistrojů), mají přikládat k dotazům známky na odpověd. Soudruh Vašíř vyhověl již několika desitkám zájemců a není možné, aby náklady této služby, kterou jinak poskytuje zcela zdarma, nesl sám. Budete-li tedy žádat s. Vašíře o nějakou službu (nabízí navíc i proměřování součástek), je třeba přiložit k dotazu 1,20 Kés ve známkách.

Ústřední klub radia v Bulharsku má celkem přeš 3600 členů, z nichž 640 má povolení k provozu vysílací stanice. V Bulharsku, podobně jako u nás, jsou amatéři rozdělení do tří tříd podle povoleného výkonu a rychlosti dávání značek telegrafní abecedy. Třída A má znacek teregrami abecedy. 1 rida A ma povolený výkon I kW, operatér musí vyslat nejméné 20 slov za minutu, třída B 250 W, 16 slov za minutu, třída C 50 W a 12 slov za minutu.

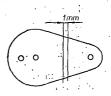


#### Prodloužení životnosti miniaturních potenciometrů

Stoupající cena miniaturních potenciometrů a současné hromadění starých, nepotřebných mě donutila uvažovat o prodloužení jejich životnosti. Jistě každý z amatérů potvrdí, že nejčastější závadou u přijímače nebo zesilovače je právě vadný potenciometr. Závada je způsobena opotřebením nastříkané odporové vrstvy. Popisovaný způsob prodlužuje životnost třikrát. Úprava je celkem nenáročná, vyžaduje jen trochu trpělivosti.

Vadný potenciometr demontujeme tak, že ostrým šroubovákem vyrovnáme na zadní straně tři prolisovaná místa, a kleštičkami (za střední vývod) vy-táhneme opatrně čelní destičku s nanýtovaným odporovým mezikružím. Vyjmeme stojinku s nalepeným běžcem

a běžec strhneme. Celá další práce je a bezec strineme. Cela dalsi prace je uprava běžce. Průměr kružnice, kterou běžce kreslí, je 8 mm. Šířka odporového mezikruží je 3 mm. Šířka stopy, kterou zanechává běžec na odporové vrstvě, je maximálně 0,5 mm a je přibližně uprostřed. Cheeme-li využít odporovou vrstvu třikrát, musíme upravit běžec tak, aby kreslil v prvém případě kružnici o poloměru 9 mm a ve druhém případě 7 mm. Dosáhneme toho tak, že běžec podle obrázku přestřihneme a obě části přiložíme k sobě tak, aby mezi nimi vznikla mezera o šířce 1 mm. V této poloze obě části spájíme cínem (ne-obejdeme se přitom bez nějakého při-držovacího zařízení, které zabrání po-sunutí některé části během pájení). Spájené místo opatrně jehlovým pilníkem zapilujeme pod úroveň kontaktů. Ve druhém případě vystřihneme v místě označeném na obrázku z běžce 1 mm široký proužek a připájíme obě části opět k sobě. Tímto způsobem jsme získali dva běžce s roztečí 9 mm a 7 mm. Zbývá jen přilepit běžec znovu na sto-



Co nového v soutěži CPR?

Ke konci srpna dosáhl počet diplomů, udělených v soutěži CPR (příspěvek k výzkumu šíření), pořádané Mezi-

národním radioamatérským klubem (IARC) v Ženevě, čísla 173. Počet získaných pozorování je nyní 175 529. Největší počet diplomů – 42, byl udělen do W, do DL bylo uděleno 34 diplomů,

#### Chcete vyjádřit také svůj názor?

Městská sekce pro elektrotechniku ČSVTS v Praze pořádá se Státním nakladatelstvím technické literatury a s vydavateli čs. elektrotechnických časopisů

#### besedu o čs. elektrotechnických "časopisech,

která se bude konat za účasti zástupců SNTL a redakcí jednotlivých časopisů ve středu 25. října v 15.00 hod. ve Společenském sále Ústředního kulturního domu dopravy a spojů (ÚKDDS), Praha 2, nám. Míru 9. Předmětem besedy jsou tematické plány a perspektivy těchto časopisů a könfrontace s názory a požadavky jejich čtenářů.

## do OK 26 diplomů a amatéři Německé demokratické republiky (DM) získali 24 diplomů. Jčem jednalo **předsedni<del>ct</del>vo** [[]]

21. srpna 1967

Význam jednání předsednictva sekce byl podtržen přitomností místopředsedy UV Svazarmu pík. S. Čamry. Na program jednání byly zařazeny otázky zabezpečení nadcházejících důležitých radioamatérských akci a některé problémy organizační práce.
Předsednictvo vyslechlo zprávu tajemníka sekce Karla Krbce o stavu příprav na mistrovství. Náčelník oddělení radiotechnické přípravy a sportu plukovník Anton informoval o přípravy a sportu plukovník Anton informoval o přípravy a sportu plukovník Anton informoval o přípravovaném uzavření dohody o spoluprácí mezi ÚV Svazarmu a generálním ředitelstvím VHJ Tesla.
Pochvalně byla přijata iniciativa soudruhů z okresní sekce radia v Pardubicích, kteří v úzké spoluprácí s OV SČSP vyhlásili soutěž radioamatérů na počest 50. výročí VŘSR Předsednictvo současně uložilo odborům KV a VKV, aby na počest 50. výročí VŘSR Předsednictvo současně uložilo odborům KV a VKV, aby na počest 50. výročí VŘSR připravily a vyhlásily akce, kterými by se českoslovenští amatéři zapojili do těchto významných oslav.

Tajemník sekce Karel Krbec pak vyhodnotil dosavadní připomínky k novým zásadám práce radioklubů. Vzhledem k závažností celé věci posoudí celkový návrh určení soudruzi, kteří předsedníctvu sekce předloží konečný návrh do říjnového zasedání předsednictva.

Mistopředseda ÚV Svazarmu plukovník S. Čamra, který vedli naší delegací při jednání s vedením PZK (Polski Związek Krotkofalowcov) v Polsku, podal podrobnou informaci o průběhu jednání a návrhu uzavření dohody mezí Svazarmem a PZK.



Měření na osciloskopu

Nomogram pro výpočet cívek

Tranzistorový stejnosměrný milivoltmetr

Tranzistorový superhet

10 Amatérské! 1 1 H 291

jinku (stačí acetonovým lepidlem) a můžeme potenciometr sestavít. Před sestavením se ještě vyplatí znovu roznýtovat všechny tři vývody z čelní destičky z vnitřní strany. Volné vývody také způsobují různé závady. Montáž je jednoduchá: vložíme stojinku s běžcem a pružinkou dovnitř, přiložíme kruhovou destičku s odporovým mezikružím a znovu zamáčkneme. Dále opravujeme potenciometry tak, že jen vyměňujeme běžce s různými poloměry doteků. Další výhodou je, že opravujeme potenciometry bez jakékoli demontáže přijímače, protože zadní destička potenciometrů je téměř vždy přístupná po odnětí zadního víka.

Tato práce vyžaduje jen trochu trpělivosti a tu přece musí mít každý radioamatér. Při současné ceně potenciometrů Kčs 11,50 nám i značně šetří kapsu.

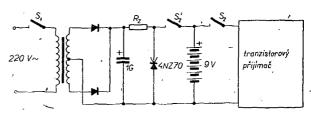
Václav Šebek

#### Připojování napájecích zdrojů

Tranzistorové přijímače, zesilovače nebo jiné tranzistorové přístroje napájené z baterií, k nimž připojujeme paralelně síťový napájecí zdroj, musíme vždy zapojit tak, aby při odpojení napájecích baterií od přístroje spínačem byl odpojen i stejnosměrný napájecí zdroj od baterií (máme-li na mysli případ, kdy síťový napájecí zdroj odpojíme ze sítě, takže nedodává napětí do baterií).

Kdybychom nechali baterie připo-

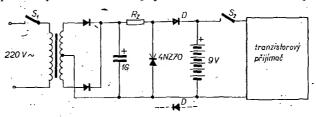
Obr. 2. Napáject zdroj je odpojen spinačem S<sub>1</sub>, baterie je odpojena od napájeciho zdroje spinačem S'2



jené k síťovému napájecímu zdroji a ten odpojili od sítě, baterie se budou vybíjet přes napájecí zdroj (obr. 1). Abychom tomu zabránili, je třeba použít dvoupólový spínač S2, S'2 (viz obr. 2). Takový spínač má např. potencometr TP281, 10k/G. Potenciometr se spínačem typu TP181, 10k/G má jen jednopólový spínač. Druhý typ se převážně používá pro tranzistorové přijímače.

D, která má v závěrném směru velký odpor (stačí dioda 1 až 4NP70 pro napájecí napětí do 12 V).

Pak stačí vypnouť spínač  $S_2$  a síťový napáječ můžeme nechat buďto zapnutý (pro regeneraci baterií), nebo vypnout i síťový napáječ spínačem  $S_1$ . Potom dioda D zabrání pronikání proudu  $I_{\nabla}$  z baterií do zdroje a tím také vybiť baterií. Protéká jen malý zpětný proud

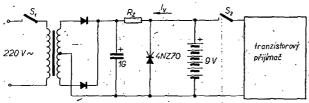


Obr. 3. U tranzistorového přijímače lze použít jednopólový spínač (potenciometr se spínačem typ TP181, 10k/G). Diodu lze zapojit na kladný nebo záporný pól stabilizovaného zdroje

Abý se po vypnutí přijímače jednopólovým spínačem  $S_2$  a po vypnutí síťového napájecího zdroje spínačem  $S_1$ nevybíjely baterie přes zdroj (obr. 1), musíme zapojit mezi napájecí zdroj a baterii v přijímači polovodičovou diodu

(několik mikroampérů) podle velikosti odporu diody D v závěrném směru. Odpor germaniové diody v závěrném směru bývá asi od 30 kΩ do 200 kΩ, odpor křemíkové diody je řádově několik stovek kiloohmů až stovky megaohmů, popř. i větší.

J. Vejlupek



Obr. 1. Při vypnutí přijímače spínačem S2 a střového napájectho zdroje spínačem S1 se vyblji baterie proudem I√ přes
zdroj

#### Měření citlivosti přijímače VKV

Citlivost přijímače VKV vztaženou na odstup signál-šum 26 dB měříme tak, že na vstup přijímače se přivádí nosná vlna v pásmu, na které

# Na slovičko!

Statistika dokazuje, že lidský věk se stále prodlužuje. Nebýt infarktů a rozvoje motorismu, měla by jejt křivka pravděpodobně ještě příznivější průběh, ale i tak jsme pry na tom mnohem lépe než naši předkové. Možná, že právě toto blahé vědomí nás vede k tomu, že dnes na nějakou tu hodinku, den nebo i rok nekoukáme, že máme prostě na všechno dost času. Mám-li konečně naději, že budu tuto planetu obšťastňovat svou přítomnosti nějaký ten den navte, proč bych nepostál tu a tam čtorthodinku nebo hodinku na kou-



sek hovězího, na vypranou košili nebo na razitko k žádosti o pas, proč bych neprojevil trochu velkorysosti a trpělivosti?

Bylo by neméně zajímavé statisticky zjistit, jak se úměrně s lidským věkem prodlužyi i nejrůznější termíny a lhůly: z dnů na týdny, z týdnů na měsice, z měsiců na roky a z roků na věčnost (viz např. bytová otázka). Tahle statistika by nás asi hravě přesvědčila, že si nikdo z nás nemust dělat starosti co s časem, který jsme zásluhou prodlužování lidského věku získali jaksi navíc.

Ale dost filosofování – ponořme se raději hluboko do víru všedního života, třeba až do kanceláře jistého odpovědného pracovníka, který náhle zjistil, že potřebuje okamžitě předat důležité služební sdělení do města vzdáleného asi 250 kilometrů. Ve dvacátém století – maličkost. Máme přece telefon, máme i telegraf. A protože telefon (rozuměj u nás) je věc nejen značně zdlouhavá a navíc zapeklitá tím, že se několik čekacích hodin nemůžete hnout z místnosti, rozhodne se odpovědný pracovník pro telegram, podaný samozřejmě telefonicky. Zavolá, ohlásí své číslo, zavěst a čeká. Čtvrt hodiny, půl hodiny. Zavolá tedy znovu a dostane se mu vlidné, leč diskusi nepřipouštějící odpovědní: "Mustle počkat, až na vás přijde řada" Ukázněný účastník tedy čeká další hodinu, načež se mu na další nesmělý dotaz dostane vysvětlení, že lhůta na telefonické podání telegramu je tři (slovy ještě jednou tři) hodiny! Takže ted už napříště ví, že je výhodnější zajet si na poštu, i kdyby to bylo z Kobylis do Brantka. A navíc samozřejmě i to, že celá tato služba je tím pádem pro kočku.

Ostatně, vůbec se mi libí, ják dovedeme -



abych tak řekl "prodloužení životnosti lidské bytosti" využívat. Třeba k tomu, že něco postavíme, pak to zrušíme a po nějakém čase stavíme zase znovu. Třeba cihelnu, jejtž výroba představuje 36 miliónů cihelných jednotek ročně. (Cihelná jednotka je zřejmě terminus technicus, který jsem si nedovolil změnit, neb jsem se jej dočetl v seriózním denním tisku). Časově i finančně to samozřejmě vyjde lépe v případě, že něco zrušíme ještě předtím, než začneme stavět. Třeba novou televizní věž na Petříně. Tedy původně na Petříně. Zřejmě podle rčení, že změna je život, má být pro změnu v Riegrových sadech. To se mi libí, že bez ohledu na čas i peníze hledáme to nejlepší řešení. Doufejme, že se to povede nejméně tak dobře jako s Cukrákem, a že opět po letech zjistime, že to chtělo přeceraději ten Petřín. Čož konečně nevadí, pro-

je naladěn přijímač. Tato nosná vlna je kmitočtově modulována kmitočtem

1 kHz se zdvihem 22,5 kHz.

Máme-li přijímač se symetrickým vstupem 300 Ω, zařadíme mezi generátor (mívá nesymetrický výstup 75 Ω) a přijímač cívkový nebo odporový symetrizační člen.

Odporový má však vlastní útlum, s nímž musíme počítat; citlivost přijímače je o ztrátu na symetrizačním členu větší. Přijímač je nastaven na rovný amplitudový průběh zesilovače. Používáme-li zvláštní zesilovač k dílu VKV, je výhodné měřit výstupní napětí přímo za demodulací (za obvodem deemfáze). Tam připojíme nízkofrekvenční milivoltmetr.

Přijímač naladíme na nosnou vlnu generátoru, až uslyšíme z reproduktoru přijímače VKV tón (1 kHz). Potom na generátoru vypneme modulaci, takže na výstupu přijímače již nebude signál o kmitočtu l kHz, a změříme tam napětí šumu. Je-li například při zapnuté modulaci na výstupu efektivní napětí 0,5 V a při vypnuté modulaci 25 mV, můžeme říci, že odstup signál-šum je právě 1:20, což je 26 dB. Právě k tomuto muto odstupu se citlivost přijímačů VKV vztahuje. Není-li napěťový rozdíl na výstupu 1:20, musíme jej nastavit změnou velikosti výstupního napětí generátoru. Je-li odstup větší než 1:20, je třeba výstupní napětí z generátorů zmenšit (přijímač začíná víc šumět). Je-li odstup signál-šum menší než 1:20, musíme naopak výstupní napětí z generátoru zvětšit (šum přijímače se zmenšuje), až bude odstup při vypnuté i za-pnuté modulaci generátoru na výstupu právě 1:20. Pak citlivost přijímače přečteme na cejchovaném děliči VKV generátoru.

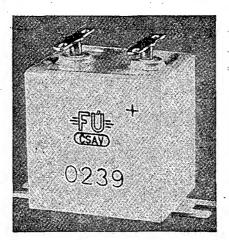
Jiří Maštera

#### Čs. referenční diody

Fyzikální ústav Československé akademie věd vyvinul nový polovodičový prvek, který doplňuje řadu různých typů a druhů polovodičových diod referenční diody. Referenční diody jsou sestaveny z přechodu p-n Zenerova typu, který je teplotně kompenzován jným přechodem propustného směru a obvodem z přesných a stabilních odporů. Každá referenční dioda je podrobena umělému stárnutí, takže během provozu se její vlastnosti nemění.

Referenční diody se hodí jako zdroje přesných napětí (náhrada Westonova článku), jako stabilizátory napětí a proudu a jako zdroje všude tam, kde se požadují přesná měření a přesné vý-sledky. Referenční diody lze použít i pro přímou stabilizaci napětí s konst. zátěží.

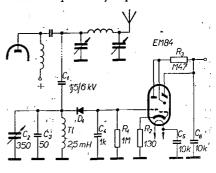
Diody jsou - otřesuvzdorné, mohou pracovat v libovolné poloze, jsou odolné proti zkratu a mají podled druhu teplotní součinitel až  $\pm 10^{-6}$ /°C. Cena podle druhu diody je 150 až 2000 Kčs.



#### Indikátor modulační úrovně pro lineární SSB zesilovače

Přemodulovaný signál SSB je hůře čitelný a působí rušivé "chraptění" i v okolí. Užitečný přístroj indikující dosažení špičkového výkonu (PEP) popisuje W6SAI v časopise CQ.

Zapojení je na obr. 1. Používá běžné "magické oko" EM84. Vysokofrek-venční napětí z výstupu lineárního ze-



Obr. 1

silovače je zmenšeno kapacitním děličem a přivedeno na germaniovou diodu  $D_1$ . Usměrněné napětí je pak reprodukcí vf napětí z koncového stupně a přivádí se na řídicí mřížku EM84, kde způsobuje otevírání nebo zavírání "magického oka". Oko je otevřeno, je-li potenciál blízký potenciálu katody a zavřeno, je-li na mřížce přibližně -22 V. Přístroj seřídíme (změnami v kapacitním děliči) tak, aby při špičkovém výkonu bylo "magické oko" právě zavřeno.

Napájení obstará zdroj koncového stupně; je třeba anodové napětí asi 300 V při odběru několika miliampér a žhavící napětí 6,3 V. Celý přístroj může být vestavěn přímo do koncového stupně vysílače.

tože chybami se člověk učí. Proč by se nemohl učit dělat nové chyby? A pokud jde o čas, co nám na nějakém roku záleží?

A ještě jednu zajímavou zákonitost jsem při dnešním zadumání nad lhůtámi a termíny objevil: že totiž i to je věc čistě relativní. Zatímco prodlužování některých lhůt je jednoznačně k vzteku, nezbývá než uvitat jinés s radostí. Platilo by to i o záručních lhůtách, kdyby život nebyl tak složitý. Mimochodem, znáte tuhle anekdotu? Přijde pán do obchodu a koupí si kladívko. Přijde druhý den, topůrko nese zvlášť, hodí oba kusy prodavači na pult a praví vztekle: "Tohle jsem včera u vás koupil." Prodavač trosky prohlédne odborným zrakem, zakroutí hlavou a vece nedůvěřivě: "To není možné, to jste s tím musel někde klepnout." Pardon – já vím,

PETŘÍN RIEGROUY SADY

že je to kameňák, ale připomíná mi to jiného pána a to už není anekdota.

Ten pán má televizor a v tom televizoru mu náhle odešla elektronka. Zakoupil tedy za Kčs 36 novou, ale po 14 dnech následovala svoji předchůdkyni do věčných lovišť. Ha, šest měsíců záruční lhůty mi jako váženému zákazníku poskytuje výrobce – uvažoval vážený zákazník – a odeslal elektronku k reklamačnimu řízení.

A jak myslite, že to dopadlo? Jednoduše: šest tydnů čekal, nové elektronky se nedočkal, zato však ziskal několik cenných zkušeností, které mi jako dobrému příteli nezištně sdělil. A abyste viděli, že i já jsem charakter, předán vám je stejně nevištně abyste zkáli ce dám vám je stejně nezištně, abyste věděli, co vás eventuálně čeká.

Tak tedy především upozorňuji, že zku-šebna Tesly Rožnov v Praze na Smíchově nacholi závada bude potvrzena, nemůže ná-hradu provést pro nesprávné vyplnění záruč-ních dokladů". Na to pozor! Doporučuji proto přihlásit se do nějakého kursu vyplňování záručních dokladů, jejichž pořádání by mohlo být vhodnou náplní práce kulturních domů za dlouhých zimních večerů. Bohužel vás však musím-zklamat: ani to ještě není záruka, že vaše reklamace bude uznána, protože i když všechna administrativa bude v pořádku, můžete ze zkušebny elektronek dostat odpověd přibližně tohoto znění: "Vaši reklamaci nemůžeme uznat, protože k poško-zení elektronky dosto v důsledku kolisání napětí v síti, což nelze dávat k tíži výrobce elektronek, nýbrž je třeba uplatňovat dodržování normy u Rzzvodných energetických zá-vodů." A pak se divte, že mě napadla ta hloupá anekdota s kladívkem... Inu, v Tesle



maji budto nadbytek smyslu pro humor, nebo nedostatek něčeho jiného. Uhádnete čeho?

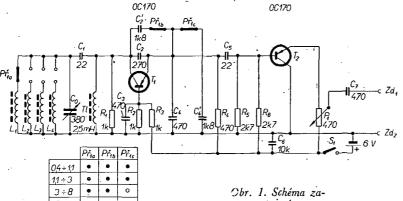
Mnoho zdaru při luštění!

67 (Amatérské! V ±

Vysokofrekvenční generátor

K předběžnému nastavení rezonančních obvodů v přijímačích a ostatních zařízeních používáme sací měřič, tzv. grid-dip-metr. Ten již v naší laboratoři máme. K definitivnímu nastavení všech obvodů a jejich přesnému doladění potřebujeme však zdroj vysokofrekvenčního signálu s nastavitelným kmitočtem a výstupním napětím. Proto doplníme svoji laboratoř vysokofrekvenčním generátorem, kterému se také říká pomocný vysílač.

který vytváří s kondenzátory  $C_2$  a  $C_4$  sériovou kombinaci, jejíž výsledná kapacita je asi 20 pF. Kolektor oscilátoru  $T_1$  je napájen přes odpor  $R_1$  s tlumivkou Tl. Odpory R2 a R3 určují a stabilizují pracovní bod tranzistoru. Přes kondenzátor C<sub>5</sub> je pak vysokofrekvenční signál přiváděn na bázi emitorového sledovače T2. Tranzistor má v tomto zapojení velkou vstupní impedanci a proto minimálně zatěžuje oscilátor. Jeho pracovní bod určují odpory  $R_5$  a  $R_6$ . Výstupní



pojení

Princip a funkce

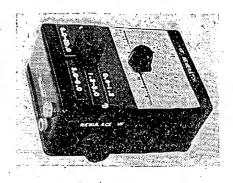
Vysokofrekvenční generátor je v podstatě oscilátor. Protože však záleží na jeho dobré stabilitě při změně zátěže a ostatních změnách ve vnějších obvodech, je oscilátor oddělen od výstupních zdířek emitorovým sledovačem. Schéma přístroje je na obr. 1. Oscilátor kmitá na kmitočtu určeném hodnotami rezonančního obvodu L,  $C_0$ . Kondenzátory  $C_2$  a  $C_4$  tvoří kapacitní dělič, který vytváří zpětnou vazbu, potřebnou k činnosti oscilátoru. Protože velikost kapacit těchto kondenzátorů je srovnatelná s velikostí kapacity použité v obvodu  $L, C_0$ , podílí se také na určení kmitočtu oscilátoru. Aby její vliv nebyl velký, je mezi laděný obvod a kolektor tranzistoru zařazen kondenzátor  $C_1$ ,

impedance emitorového sledovače je velmi malá, což je vhodné zvláště pro slaďování tranzistorových přístrojů. Vy-sokofrekvenční napětí odebíráme přes kondenzátor  $C_7$  z běžce potenciometru  $T_1$ , zapojeného v emitoru tranzistoru  $T_2$ .

Přepínačem Př<sub>1</sub> volíme kmitočtový rozsah oscilátoru. Při volbě počtu rozsahů vycházíme z poměru největší a nejmenší dosažitelné kapacity v laděném obvodu oscilátoru. Z Thomsonova vzorce lze odvodit, že poměr krajních dosažitelných kmitočtů se rovná odmocnině poměru kapacit:

$$rac{f_{ exttt{max}}}{f_{ exttt{min}}} = \sqrt{rac{C_{ exttt{max}}}{C_{ exttt{min}}}}$$

použitým ladicím kondenzátorem WN 704 00´380 pF je dosažitelný poměr



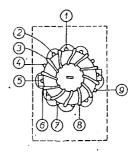
největší kapacity k nejmenší asi 2,4 až 2,8 při respektování přídavných kapacit (dělič C2, C4, kapacity spojů, kapacity tranzistoru ap.). Zvolíme-li tedy nejmenší požadovaný kmitočet generátoru 400 kHz, vycházejí potom jednotlivé kmitočtové rozsahy asi takto: 400 kHz až 1,1 MHz; 1,1 MHz až 3 MHz; 3 MHz až 8 MHz a 8 MHz až 20 MHz.

Požadavky na přístroj

Kmitočtové rozsahy jsme zvolili s ohledem na použitý vlnový přepínač, který má čtyři polohy. Potřebujeme-li vyšší kmitočty, můžeme použít harmo-nické základního kmitočtu oscilátoru. Výstupní vysokofrekvenční napětí generátoru je regulovatelné v rozmezí 0 až 50 mV potenciometrem. Přístroj budeme napájet ze čtyř tužkových baterií.

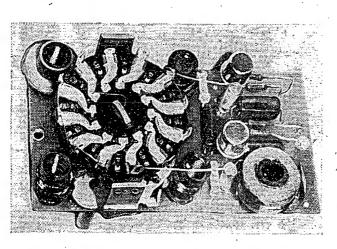
Konstrukce

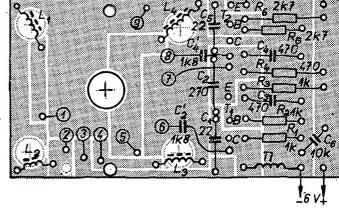
Všechny součástky kromě ladicího kondenzátoru, potenciometru P1 a kondenzátoru C7 jsou umístěny na destičce s plošnými spoji (obr. 2, 3). Vlnový pře-



Obr. 4. Zapojení přepínače

pínač PN 533 16 použijeme tentokrát bez úprav. Přepínáme jím "živé" konce cívek a kondenzátory C2, C4 v kapacit-

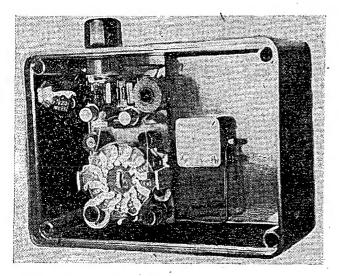




. Obr. 3. Destička se

součástkami

Obr. 2. Rozmístění součástek na destičce



Obr. 5. Uspořádá**ní** součástek uvnitř skřiňky

Odpor 470/0,05 W Odpor 1k/0,05 W Odpor 2k7/0,05 W	1 ks 3 ks 2 ks	0,40 1,20 0,80
Kondenzátor slídový (keramický) 22 pF	2 ks	1,60
Kondenzátor slídový (keramický) 270 pF Kondenzátor slídový	1 ks	0,80
· (keramický) 470 pF Kondenzátor styroflexový	3 ks	2,40
1k8 Kondenzátor keramický	2 ks	4,—
(plochý) 10k/40 V Cívkové tělísko Ø 8 mm	1 ks 5 ks	0,80
Zdířka izolovaná Spínač (páčkový)	2 ks 1 ks	1,20 6,—
Destička s plošnými spoji A 19	1 ks	9,—
Držák tužkových baterií Tužková baterie	l ks 4 ks	6,50 4,—
Celkem		184,20

Destičku pro vf generátor pod označením A 19 vyrobí a zašle na dobírku 3. ZO Svazarmu v Praze 10. Objednávky zasílejte na korespondenčním lístku na poštovní schránku 116, Praha 10. Cena za 1 ks je 9,— Kčs.

zavislý na napájecím napětí a v tomto přístroji není napětí pro jednoduchost stabilizováno, je nutné "hlídat" napětí napájecích baterií a častěji je měnit.

citu děliče  $C_2$ ,  $C_4$ ; vyhoví velikosti kondenzátorů  $C_2 - 270 \text{ pF}$  a  $C_4 - 470 \text{ pF}$ .

Protože kmitočet oscilátoru je také

Odběr je asi 10 mA.

Rozpiska součást	ek	
Tranzistor 0C170	2 ks	80,
Ladicí kondenzátor		
	1 ks	40,
Vlnový přepínač PN 533 16		
	1 ks	16,—
Potenciometr drátový		
miniaturní 470 Ω	1 ks	8,50

Tab. 1.

Cívka	In- dukčnost [μH]	Počet závitů	Drát	Poznámka
$L_1$	360	215	0,1 mm CuP	křížově
L,	100	110	0,1 mm CuP	křížově
$L_{2}$	20	50	0,2 mm CuP	
$L_4$	2,5	13	0,2 mm CuP	

ním děliči oscilátoru. Zapojení přepínače je zřejmé z obr. 4. Cívky jsou vinuty na kostřičkách o průměru 8 mm. Jejich indukčnosti a informativní počty závitů jsou v tab. 1. Přesnou indukčnost změříme můstkem RLC, který jsme již stavěli, a přesně nastavíme železovým jádrem. S dobrým tranzistorem a správně zapojenými součástkami musí oscilátor fungovat na první zapojení. Destička s plošnými spoji je připevněna do obvyklé skříňky Bô dvěma šroubky M3 s distančními trubičkami (obr. 5). Otvory ve skříňce vyvrtáme podle obr. 6.

Generátor ocejchujeme podle dobrého komunikačního přijímače. Na přijímači budeme nastavovat kmitočet na zaokrouhleně hodnoty (např. 3; 3,1; 3,2 .... 7,5; 8 MHz atd.) a na stupnici našeho ví generátoru označíme odpovídající polohy ukazatele na ladicím kondenzátoru.

#### Použití generátoru

Při slaďování připojujeme vf generátor stíněným kablíkem s co nejmenší kapacitou. Kondenzátor  $C_7$  vytváří totiž s kapacitou kablíku dělič vf napětí a tím snižuje jeho velikost. Slaďujeme vždy co nejmenším signálem, protože většinou zjišťujeme maximum sluchem a lidské ucho je citlivější na změny při slabších signálech. Kmitočet generátoru nastavíme na požadovanou hodnotu a dolaďovacími prvky slaďovaného přístroje (trimry, jádry cívek) vyhledáme polohu, při níž je na výstupu nejsilnější signál.

při níž je na výstupu nejsilnější signál.
Komu by nevyhovovaly kmitočtové
rozsahy použité v tomto přístroji, může
si je pochopitelně zvolit libovolně. Nejvyšší kmitočet je omezen mezním kmitočtem tranzistoru. Při zvyšování kmitočtu
nad 20 MHz již není nutné měnit kapa-

Obr. 6. Rozmistění otvorů na skřiňce

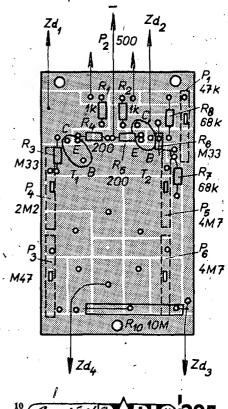
V řadě polovodičových součástek se objevil nový druh – tranzistor vyrobený epitaxní technikou, jehož základní surovinou je třetí z nejdůležitějších polovodičových materiálů, galium-arzenid. Nový typ tranzistoru dostal název MIS-FET (metal insulator semiconductor field-effect transistor). Kromě jiných předností může pracovat až při teplotách kolem 350 °C; vzorek tohoto tranzistoru měl např. při teplotě 300 °C na kmitočtu 200 MHz výkonové zesílení 9 dB. –chá–

Ačkoli se původně zdálo, že alespoň v přenosu stereofonních ví signálů bude zaveden jednotný systém ve všech státech, přichází nyní ze Švédska zpráva, že tato země zavádí zcela odlišný způsob zpracování a přenosu stereofonních signálů, zvaný systém Berglund. Proti nejrozšířenějšímu způsobu podle normy FCC (systém pilotního kmitočtu) má švédský způsob tu výhodu, že lze jedním vysílačem vysílat současně dva programy. –chá-

#### Radioamatéři ve Velké Británii

Počet vydaných povolení k provozu radioamatérských zařízení ve Velké Británii se stále zvětšuje. Za loňský rok přibylo téměř 1000 nových koncesionářů, takže celkový počet radioamatérů se zvýšil k 30. červnu 1967 na 15 398. Zajímavý je i celkem velký počet povolení k provozu televizních zařízení (183).

Stejně rychle stoupá i počet "radiotechnických" modelářů. Ke stejnému datu bylo vystaveno 11 621 povolení k provozu radiem řízených modelů. V "Laboratoři mladého radioamatéra" v AR 8/67 došlo omylem k chybnému nakreslení obrazce s plošnými spoji pro popisovaný tranzistorový voltmetr. Omlouváme se čtenářům a otiskujeme správný nákres.



# Nízkofrekvenční filtr

#### Jaromír Folk

V nizkofrekvenční technice se někdy vyskytne potřeba použít v elektrickém obvodu nízkofrekvenční filtr, který propouští celé slyšitelné akustické pásmo kmitočtů, ale ostatní kmitočty silně potlačuje. Příklady použití jsou nejrůznější. Jedním z nich, pro který byl filtr konstruován, je odfiltrování pomocného kmitočtu 19 kHz a 38 kHz z rozhlasového přijímače při stereofonním přijmu a nahrávání na magnetofon. Při nahrávání se totiž může stát, že se v nahrávce objeví vysoký pisklavý tón.

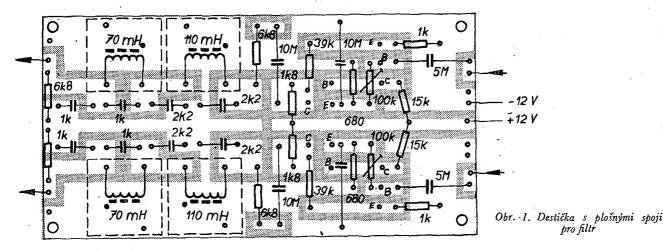
Při rozhlasové stereofonii, tedy při vysílaní dvěma nezávislými zvukovými kanály jedním vysílačem, zaujímá 9 % celkového kmitočtového spektra pomocný kmitočet 19 kHz, který je nutný profunkci dekodéru. Tento kmitočet proniká do magnetofonu přímo, nahráváme-li bez dekodéru na monofonní magnetofon monofonní záznam. Je

toho je interference, která se objeví v nahrávce. Na rozdíl od krátkodobých přemodulování (např. při nahrávce hudby) vytváří kmitočet 19 kHz konstantní rušivý signál. Ve stereodekodéru se zdvojením pomocného kmitočtu vytváří signál 38 kHz, který může rovněž rušit. Tento kmitočet zastává ve stereodekodéru funkci přepínače. Druhá har-

monická je 76 kHz a mazací a předmagnetizační kmitočet se u magnetofonů pohybuje kolem 70 kHz, což při dostatečně silné druhé harmonické z dekodéru dává interferenční kmitočet 6 kHz a ten se objeví v nahrávce. Toto rušení lze snadno odstranit zařazením dále popsaného pásmového filtru, který oba rušivé kmitočty silně tlumí (více než 40 dB) a zvukové akustické pásmo propouští.

#### Popis filtru

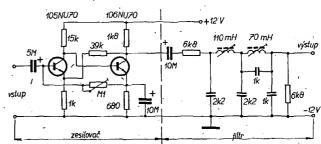
Výstupní impedance diodových výstupů rozhlasových přijímačů jsou relativně značné. Proto by měl být filtr konstruován s velkou impedancí. Konstrukce takového filtru však není snadná. K filtru je proto připojen dvoustupňový tranzistorový zesilovač (impedanční měnič), který kompenzuje útlum filtru a navíc má ještě postačující zesilení. Tak lze udělat filtr s malou impedancí a zůstává zachováno správné přizpůsobení k diodovému výstupu přijímače. Přizpůsobení ke vstupu zesilovače není kri-



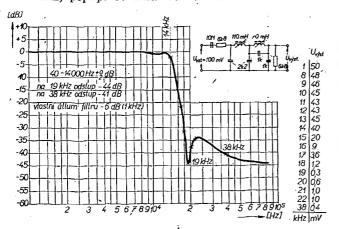
sice trochu potlačen článkem RC za poměrovým detektorem přijímače, přesto však není jeho velikost zanedbatelná. Při pořizování stereofonního záznamu na stereofonní magnetofon z přijímače s dekodérem proniká již pomocný kmitočet do magnetofonu méně, ale i tak může způsobit rušení.

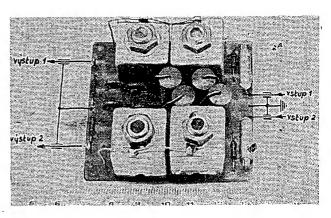
ale i tak může způsobit rušení.

Při každém magnetickém záznamu, zvláště při menších rychlostech posuvu pásku, jsou totiž vyšší kmitočty vzhledem ke zlepšení odstupu šumu silně zdviženy. Proto vzniká nebezpečí přesycení magnetického materiálu signálem o kmitočtu 19 kHz, popříp. 38 kHz. Důsledkem









296 Amatérské! ADD 10 67

Obr. 2. Kmitočtový průběh filtru

tické, což je výhodné, neboť výstupní impedance tunerů nejsou vždy známy.

Celý filtr včetně zesilovače je konstruován na plošných spojích podle obr. l (na obrázku jsou plošné spoje dvojmo pro stereo). Zesilovač' je dvoustupňový s přímou vazbou. Pracovní bod prvního i druhého tranzistoru lze nastavit odporovým trimrem 0,1 M $\Omega$ . Z kolektoru druhého tranzistoru je přes odpor 39 kΩ zavedena záporná zpětná vazba. Vlastní filtr se skládá ze dvou článků II. Paralelní rezonanční obvod (70 mH, 1 nF) je laděn na 19 kHz. Cívky filtrú jsou vinuty na kostřičky s feritovým jádrem (hrníčky o průměru 18 mm). Počet závitů pro indukčnost 110 mH je 1080, pro 70 mH 925 závitů. Obě cívky jsou vinuty lakovaným drátem o ø 0,1 mm. Kondenzátory filtru jsou běžné keramické nebo styroflexové malých rozměrů na nejmenší napětí. Odpory stačí na nejmenší zatížení 0,05 W. Celkový kmitočtový průběh filtru je na obr. 2. Paralelní rezonanční obvod je dobré doladit jádrem přesně na 19 kHz; dosáhne se tak nejlepšího tlumení. Útlum vlastního filtru pro propouštěné kmitočty (30 až 14 000 Hz) je 6 dB (bez zesilovače). Na kmitočtech 19 a 38 kHz je již útlum více než 40 dB oproti výstupnímu napětí slyšitelných kmitočtů. Čelkové zapojení filtru i zesilovače je na obr. 3, sestava filtru je zřejmá z obr. 4.

Změnou kapacity kondenzátorů a indukčnosti cívek lze hranici odříznutí posunout do libovolné části zvukového spektra a tak ostře odříznout nežádoucí oblast kmitočtů (v modulátorech vysíla-čů apod.). Filtr lze udělat tak, že do zesilovače je zařazen filtr, který odřezává kmitočty např. u 10 kHz a do zpětné vazby filtr, odřezávající kmitočty u 5 kHz. Výsledkem je filtr, který propouští od 5 do 10 kHz. Ostatní kmitočty jsou silně. tlumeny. Podobné filtry je možné použít nejen v nf technice, ale i v automatizaci.

drátu o Ø 0,4 mm CuP na Ø 10 mm a dolaďuje se ferokartovým jádrem M7. Celková délka antény je 130 mm.

#### Nf část

Dvoustupňový nf oscilátor dává výstupní napětí obdélníkového průběhu. Může být osazen libovolnými dobrými tranzistory n-p-n se zesílením větším než 50. Kmitočet je řízen sériovým obvodem' LC, laděným kapacitami C na kmitočty uvedené v tab. 1 (AR 8/67). Cívka  $L_8$  je navinuta na feritovém jádře  $EE \ 5 \times 5$  mm s mezerou 0,1 mm. Má 2500 závitů drátu o Ø 0,09 mm CuP. Jednotlivé ladicí kondenzátory mají kapacity 500 až 15 000 pF. Kondenzátor  $C_8$  zabraňuje usměrňování vfenergie na diodě  $D_1$ . Aby nebyl oscilátor příliš zatížen, vede se budicí proud pro spínací tranzistor přes emitorový sledovač  $T_5$ . (Pokud by měl tranzistor  $T_6$  v zapojení vynechat).

#### Sladění vysílače

Nejprve nastavíme vf oscilátor. Jeho klidový proud 10 mA se po naladění zvětší skokem na 30 až 50 mA. Potom připojíme miliampérmetr do kolektoru tranzistoru  $T_6$  a na cívku  $L_4$ ,  $L_5$  nasuneme absorpční kroužek s žárovičkou. Dolaďováním obvodu  $L_1$ ,  $L_2$ ,  $C_1$  a změnou polohy  $L_3$  se snažíme dosáhnout co největšího kolektorového proudu tranzistoru  $T_2$ . Současně ladíme kolektorový obvod trimrem  $C_4$  na minimální proud a maximální svit žárovičky. Odběr zatíženého koncového stupně je 50 až 70 mA. Po vyjmutí krystalu ladíme nf část.

Nf oscilátor naladíme na příslušné kmitočty osciloskopem a tónovým generátorem takto: tónový generátor na-ladíme na požadovaný kmitočet, připojíme k němu osciloskop a nastavíme na obrazovce určitý počet kmitů. Potom osciloskop připojíme na oscilátor vysílače a vhodnou volbou kapacity C nastavíme na obrazovce stejný počet kmitů. Má-li osciloskop citlivý vstup pro horizontální zesilovač, můžeme ladit také podle Lissajousových obrazců. Odpor  $R_9$  nastavíme při zapnuté vý části a zatíženém koncovém stupni vysílače. Na kolektoru T<sub>6</sub> musí být napětí symetricky omezené. Nakonec naladíme prodlužovací cívku antény; cívka se ladí nejlépe monitorem s indikátorem síly pole, umístěným několik metrů od vysílače. Vysílač musíme držet v rukou stejně jako při provozu a doladováním jádra cívky  $L_7$  a trimru  $C_4$  se snažíme dosáhnout co nejvyšší výchylky monitoru.

# Vysílač Osmikon

Jiří Doležílek

Vysílač Osmikon je navržen tak, aby splňoval všechny základní požadavky vícekanálového vysílače. Je postaven z běžně dostupných součástek, zapojení je jednoduché a malý počet tranzistorů umožnil snížit i náklady na stavbu vysílače. Vysílač je konstruován především pro přijímač Osmikon, popsaný v AR 8/67.

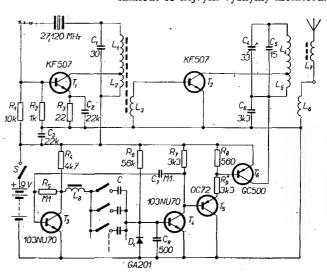
Vysokofrekvenční stabilitu zajišťuje krystal, stabilitu nízkofrekvenčního tónu běžně zapojený stabilní nf oscilátor. Vf výkon vysílače je větší než 200 mW při příkonu 0,6 W, teplotní stabilita je velmi dobrá. Vysílač je napájen ze dvou plochých baterií, tj. napětím 9 V; má rozměry  $155 \times 155 \times 50$  mm.

#### Vf část

Vf část vysílače je osazena novými křemíkovými tranzistory KF507. Óba vf. stupně by bylo možné osadit i germaniovými tranzistory GF501, které jsou často doporučovány do koncových stupňů vysílačů. Dříve néž GF501 se však v prodeji objevily křemíkové tranzistory KF507, které mají větší kolektorovou ztrátu, větší dovolený kolektorový proud a snesou podstatně vyšší teplotu. Jejich cena je přijatelná a celá vf část vysílače přijde levněji než s tranzistory 0C170, které musely být v koncovém stupni zapojeny dva nebo dokonce čtyři. S křemíkovými tranzistory KF507 do-staneme dostatečný výkon i při-použití jednočinného koncového stupně. Při napětí napájecí baterie 7,5 V byl vf výkon vysílače 200 mW. Vf výkon jsem měřil podle svitu žárovičky v absorpčním kroužku porovnávací metodou.

Vf kmity vznikají v krystalem řízeném oscilátoru s tranzistorem  $T_1$ . Pro dosažení dostatečného budicího výkonu je v emitoru zapojen jen malý odpor (22  $\Omega$ ) a kolektor tranzistoru je vzhledem k správnému přizpůsobení zapojen na čtvrtý závit od uzemněného konce cívky. Cívka  $L_1$ ,  $L_2$  je navinuta na kostře o  $\varnothing$  8 mm lakovaným drátem o  $\varnothing$  1 mm, závit vedle závitu. Cívka  $L_1$  má 10 závitů,  $L_2$  4 závity, odbočka je připojena přímo na šroubovici cívky. Velká tloušíka drátu je nutná pro dosažení dostatečné účinnosti oscilátoru. Při použití drátu o  $\varnothing$  0,4 mm se nepodařilo vybudit koncový stupeň vysílače přesto, že odběr oscilátoru byl až 100 mA. Správně seřízený oscilátor má odběr 30 až 50 mA a poněkud rozsvítí žárovku 2,5 V/0,1 A zapojenou v absorpčním kroužku.

Vazební cívka  $L_3$  má jeden závit drátu o  $\varnothing$  l mm s izolací PVC, vnější průměr závitu je 16 mm. Tento závit je nasunut volně na cívku  $L_1$  a upevněn za přívody tak, aby se jím mohlo pohybovat ve směru osy cívky. Tranzistor T2 je opatřen chladicím křidélkem o celkové ploše asi 10 cm². Pozor na zkrat, pouzdro tranzistoru je spojeno s kolektorem! Vysílač je modulován přerušováním kolektorového proudu. Cívky L4, L5, L6 jsou vzduchové, samonosné a jsou navinuty drátem o Ø 1,5 mm. Cívka L4 má sedm závitů, L5 tři závity, vnější průměr vinutí je 15 mm, délka cívky je 21 mm. Cívka L6 má pět závitů těsně vedle sebe, její vnější průměr je 20 mm a je nasunuta na cívku  $L_4$ . Anténa je z duralového drátu o ø 4 mm s prodlužovací cívkou  $L_7$  v první čtvrtině celkové délky. Cívka L7 má 14 závitů



Obr. 1. Zapojení vysílače Osmikon

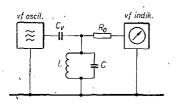
# MĚŘIČ indukčností a kapacit

Jíří Horáček

Měřit indukčnosti a kapacity je možné mnoha způsoby. Jednou z nejpřesnějších metod – a současně nejjednodušších – je metoda rezonanční. Spočívá v tom, že k měřené indukčnosti připojíme kondenzátor přesně známé kapacity. Přes malou oddělovací kapacitu  $G_v$  (obr. l) je na takto vytvořený rezonanční obvod připojen vf generátor a jako indikátor vysokofrekvenční voltmetr. Oddělovací kapacita  $G_v$  musí být co nejmenší, aby nenastalo rozladění a útlum obvodu připojeným generátorem. Laděním generátoru na maximální výchylku voltmetru najdeme rezonanční kmitočet a podle vzorce

$$L = \frac{25\ 330}{Cf^2}$$

vypočteme ze známých hodnot neznámou, tj. ze změřeného kmitočtu a známé kapacity indukčnost nebo ze známého kmitočtu a indukčnosti neznámou kapacitu.



Obr. 1. Princip měření indukčností a kapacit

Kdo má dostatečně přesný ví generátor, může tímto způsobem dosáhnout dobrých výsledků, ale při opakovaném měření, žejména při výrobě a nastavování cívek dojde k závěru, že je to příliš zdlouhavá metoda. Vyžaduje výpočet, sestavení a propojení přístrojů atd. Proto se vyplatí postavit na stejném principu jednoúčelový přístroj, jehož schéma je na obr. 2.

#### Popis přístroje

Jako laditelný oscilátor v tříbodovém zapojení je použita elektronka  $E_1$  —

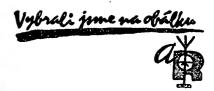
EF80. Cívka  $L_7$  je vinuta na hrníčkovém jádru drátem o  $\varnothing$  0,2 mm Cu  $-2 \times$  bavlna, do sekcí kostřičky asi  $4 \times 50$  závitů. Indukčnost je  $450 \mu$ H při střední poloze dolaďovacího jádra. Odbočka pro připojení katody je asi na 1/10 celkového počtu závitů, tj. začátek cívky na mřížku  $E_1$ , asi 180 závitů – odbočka a dvacet závitů – konec cívky na zem. Poměrně velký dolaďovací kondenzátor (asi 125 pF) je připojen paralelně k ladicímu kondenzátoru 500 pF. Jeho velikost je dána potřebným rozsahem ladění oscilátoru, tj. 300 až 600 kHz. Jinak je zapojení běžné.

Přes oddělovací odpor 4,7 k $\Omega$  je vf napětí z anody oscilátoru vedeno na měřicí obvody. Ty se přepínají sedmipólovým dvoupolohovým přepínačem  $P\tilde{r}_1$ . Každý ze šesti měřicích rezonančních obvodů  $L_1$ ,  $C_1$  až  $L_6$ ,  $C_6$  má svůj oddělovací kondenzátor, jehož velikost je vyzkoušena a je třeba ji dodržet. V první poloze přepínače

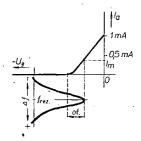
V první poloze přepínače, označené kHz, je přes kondenzátor 2,2 pF vyvedeno na výstupní svorky přímo napětí z oscilátoru a je možné je používat k nejrůznějším účelům (měření celých rezonančních obvodů, sladování mezifrekvencí apod.).

Složitost přepínání (tj. na vstupu  $P\tilde{r}_{1a}$  a na výstupu  $P\tilde{r}_{1b}$ ) je dána potřebou co nejvíce zmenšit vnitřní kapacity, které by způsobovaly nepřesnost a také vzájemné ovlivňování obvodů.

Paralelně ke svorkám pro připojování měřených součástí (označeným  $L_x$ ,  $C_x$ ) je zapojen vf indikátor. Je to elektronka  $E_2$  — EF80, která pracuje jako mřížkový detektor a zesilovač. Jako anodovou zátěž má citlivý měřicí přístroj  $M_1$  — 200  $\mu$ A. V přívodu k mřížce je oddělovací odpor 10 k $\Omega$ , který zabranuje rozlaďování a tlumení měřicích obvodů vstupem zesilovače. Zvláštností zapojení je regulovatelné předpětí, které vzniká na katodovém odporu. Jak je vidět z obr. 3, je možné plynulou změnou předpětí dosáhnout toho, že indikátor pracuje jen při signálu určité velikosti. To znamená, že indikuje signál jen



kolem vrcholu rezonanční křivky a to umožňuje přesné čtení. Pro hrubé vyhledání rezonance je možné pětkrát snížit citlivost měřicího přístroje přepnutím paralelního odporu  $80~\Omega$  spínačem  $S_1$ . Přitom je možné nastavit regulátor na minimální předpětí (běžec potenciometru  $P_1$  je v pravé krajní poloze u odporu  $10~\mathrm{k}\Omega$ ), takže měřicí přístroj ukazuje při ladění průběh napětí

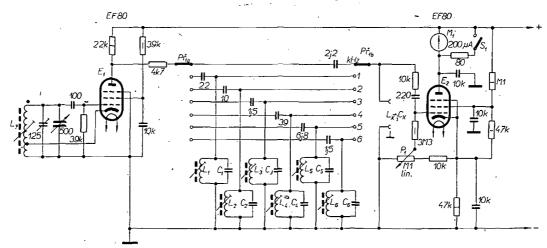


Obr. 3. Princip činnosti indikátoru

téměř celé rezonanční křivky, aniž by při vrcholu ukazoval "za roh". Dělič ve stínicí mřížce, složený z odporů  $100~\mathrm{k}\Omega$  a 47 k $\Omega$ , je připojen na katodu a zvětšuje proud katodovým odporem 47 k $\Omega$ . Tím upravuje předpětí pro regulaci citlivosti na potřebnou velikost.

Pro zájemce, kteří se spokojí s menší přesností čtení na indikátoru, je jiné zapojení vysokofrekvenčního indikátoru na obr. 4. Tím je možné ušetřit výdaj za poměrně drahý měřicí přístroj, přičemž elektronický ukazatel EM84 je jen o málo dražší než elektronka  $E_2$  — EF80, která také odpadá. Funkce tohoto zapojení je jednoduchá. Signál postupuje opět přes oddělovací odpor 470 k $\Omega$  a kondenzátor 100 pF na detekční diodu 3NN41. Usměrněné napětí se nastavuje regulátorem citlivosti (lineární potenciometr 0,5 M $\Omega$ ) a přivádí na mřížku elektronického ukazatele.

Zapojení síťového zdroje je na obr. 5. Údaje transformátoru: plechy EI25 (šířka středního sloupku 25 mm), výška svazku plechů 20 mm. Primární vinutí 220 V — 2200 záv. drátu o průměru 0,2 mm CuP. Sekundární vinutí: 200 V/15 mA — 2100 záv. drátu o prů-



měru 0,112 mm CuP;  $2 \times 6,3 \text{ V}/0,6 \text{ A}$ 2× 66 záv. drátu o průměru 0,56 mm CuP.

#### Mećhanická konstrukce

Rozložení součástí na šasi při pohledu shora je na obr. 6, pohled na uspořádání ovládacích prvků na čelním panelu na

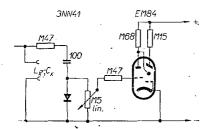
Šasi ve tvaru L je z polotvrdého hli-níkového plechu tloušťky 1 mm. Před ohnutím zadní stěny vyřízneme lupenkovou pilkou všechny otvory. Nezapomeňte na otvory pro přívody k transformátoru, měřicímu přístroji a spínačům!

Čelní panel je z tvrdého hliníkového plechu (dural) tloušťky 3 mm. Je v něm kromě otvorů pro ovládací prvky a měřicí přístroj vyříznut půlkruhovitý otvor pro stupnici. Šasi je spojeno s předním panelem nýtováním pomocí postranic z hliníkového plechu, jak je vidět na fotografii přístroje na titulní straně.

Všechny součásti jsou běžně k dostání ve specializovaných prodejnách, kromě jednoduchého ladicího kondenzátoru. Zde si musíme pomoci buďto z vlastních starých zásob, nebo koupit nějaký starý přijímač na rozebrání (cena při výpro-deji se pohybuje od 20,— do 40,— Kčs. Vyjmutý kondenzátor pečlivě vyčistíme, odstraníme mechanické závady a izo-lační části očistíme benzínem. Některé kondenzátory starší konstrukce bývají robustní a to je pro náš účel výhodné.

V nouzi je možné použít i duál a zapojit jen jednu polovinu. V tom případě však kondenzátor zabere na šasi více místa a konstrukci musíme přizpůsobit.

Pro kondenzátor je v šasi vyříznut obdélníkový otvor, v němž je zapuštěn a připevněn úhelníky. Zde je nutné postupovat zvlášť pečlivě, protože jakákoli vůle nebo pružnost v upevnění se později projeví nepřesností celého přístroie.



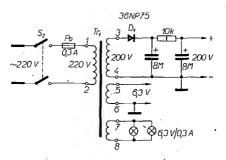
Obr. 4. Jiné zapojení vf indikátoru

Cívky L<sub>1</sub> až L<sub>6</sub> jsou - po předběžném nastavení indukčnosti - staženy mezi dvě pertinaxové destičky o rozměrech asi 60×95 mm. V destičkách vyvrtáme otvory, do nichž zapadne osazení hrníčkových jader. Po okraji horní destičky přinýtujeme řadu pájecích oček na něž připájíme vývody cívek a později při nastavování i kondenzátory  $C_1$  až  $C_6$ .

Vznikne tak kompletní celek měřicích obvodů, které můžeme nastavit před

vestavěním do šasi.

Pod půlkruhovitým otvorem v duralovém panelu je na 8 mm dlouhých distančních trubičkách připevněna stupnice z bílé, l mm tlusté desky PVC (popřípadě matně bíle nastříkaný. hliníkový plech). Před smontováním šasi si z 2 mm tlustého organického skla vyřízneme krycí desku o rozměrech čel-ního panelu. V této desce vyvrtáme otvory pro připevnění ovládacích prvků shodně s otvory v čelním panelu. Štítek s popisem ovládacích prvků je z kladív-



Obr. 5. Zapojení zdroje

kové čtvrtky a dopsán na stroji; je v něm vyříznut půlkruhový otvor pro stupnici. Tento otvor je orámován 5 mm širokým pruhem nakresleným černou tuší. Při konečné montáži je tento štítek připevněn krycí deskou z organického skla, přichycenou čtyřmi připevňovacími šrouby na čelní panel přístroje. Protože stupnice přístroje je tímto organickým sklem kryta, je třeba je připevnit až po ocej-

chování celého přístroje. Osvětlovací žárovky jsou připevněny v pravém a levém horním rohu stupnice

Při konstrukci jsem vycházel z toho, že ovládací prvky, především ladění oscilátorů, musí být dobře přístupné. Kromě ladění se při provozu nejčastěji používá potenciometr  $P_1$  pro řízení citlivosti. Vlevo od knoflíku ladění je přepínač rozsahů v co největší blízkosti cívek umístěných pod šasi. Oddělovací kondenzátory v přívodech k měřicím obvodům jsou pájeny přímo na přepí-nač. Přívody k cívkám musí být co nejkratší a vzdálené od šasi, zvláště na nejnižších rozsazích, kde jsou paralelní kapacity v měřicích obvodech malé. Obvody oscilátoru nejsou náročné na montáž, je jen třeba volit spojovací drát o průměru alespoň l mm (z důvodu stability).

Pro ostatní součásti (odpory a kondenzátory) je opět z důvodu dobré stability třeba přišroubovat na dvě distanční trubičky pájecí lištu, umístěnou blízko elektronkových objímek. Tím dosáhneme co nejkratších přívodů a poloha součástí se během používání přístroje nezmění.

Cívka oscilátoru, která je umístěna za ladicím kondenzátorem na šasi, je přitažena mezi dvě pertinaxové destičky s pájecími očky. Celek je přišroubován na 5 mm dlouhých distančních trubičkách k šasi.

Potenciometr P<sub>1</sub> má dlouhý hřídel a je umístěn pod šasi až za ladicím kondenzátorem, protože u čelního panelu je málo místa. Miniaturní přepínač Př<sub>1</sub>

je přišroubován zapuštěnými šroubky přímo k čelnímu panelu. Tímto umístěním součástí dosáhneme toho, že přístroj má poměrně velkou stupnici, snadno přístupné ovládací prvky a malé celkové rozměry.

#### , Uvedení do chodu a nastavení

Nejchoulostivější částí celého přístroje je blok měřicích obvodů, tj. rezonanční obvody  $L_1$ ,  $C_1$  až  $L_6$ ,  $C_6$ . Na přesnosti nastavení těchto obvodů závisí přesnost celého přístroje.

Při nastavování indukčností a kapacit potřebujeme přesně ocejchovaný měřič LC, např. Tesla BM 366.

Nemáte-li možnost si tento nebo podobný přístroj vypůjčit, lze použít metodu uvedenou v úvodu článku. Pak potřebujete přesný vf generátor a několik kondenzátorů s nejmenší tolerancí (alespoň 2 %). Jako indikátor je při nastavování možné použít přímo indikátor vestavěný v našem přístroji. Při pečlivé práci je i tímto postupem možné nastavit indukčnost cívek s tolerancí menší než 5 %.

Hrubě nastavíme indukčnosti cívek odvíjením závitů tak, aby při střední poloze šroubovacího jádra měly jmenovitou indukčnosť podle tabulky 1. Potom cívky sestavíme do bloku na pertinaxových destičkách, přičemž cívku  $L_3$ a zvláště  $L_6$  umístíme tak, aby po vestavění na šasi byla co nejblíže přepínači Př<sub>1</sub>. Vývody cívek připájíme na pájecí očka. Při rozmístění oček musíme pamatovat, že na stejná očka pájíme kondenzátory  $C_1$  až  $C_6$ , které – zvláště u vyšších rozsahů – jsou dost rozměrné. Také tyto kondenzátory musíme do-

škrábáním nebo přidáním malých paralelních kapacit upravit na přesné hod-

noty podle tabulky.

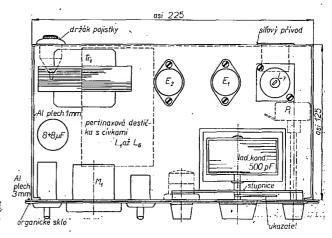
Podobně jako u  $L_1$  až  $L_6$  postupujeme

při nastavování oscilátorové cívky  $L_7$ . Při sestavování měřicích přístrojů, od nichž požadujeme určitou přesnost, se vyplatí všechny součásti před zapojením přeměřit nebo alespoň přezkoušet na zkrat nebo přerušení. Ušetří nám to mnoho námahy a času při uvádění do chodu. Také síťový transformátor je

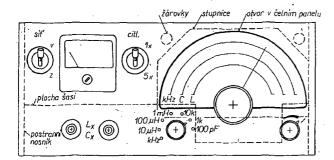
dobré přezkoušet a popsat vývody. Po přezkoušení zdroje vyzkoušíme mikroampérmetrem v mřížkovém svodu, pracuje-li oscilátor v celém rozsahu la-

dění.

Vysokofrekvenční indikátor vyzkoušíme tak, že potenciometr vytočíme na nejmenší předpětí a na mřížku propojíme přes kondenzátor 500 pF přímo anodu oscilátoru. Při správné funkci musí měřicí přístroj ukazovat výchylku přes celou stupnici a tato výchylka se dá potenciometrem  $P_1$  regulovat.



Obr. 6. Rozložení, součástí



Po tomto předběžném přezkoušení

funkce přistoupíme k cejchování. Rozsah

ocejchování oscilátoru (kromě malé rezervy na krajích stupnice) je přesně 301 až. 602 kHz. Protože z kmitočtové stupnice oscilátoru odvozujeme ostatní

stupnice, je umístěna co nejdále od hřídele ladicího kondenzátoru a je tedy

nejdelší. K ocejchování potřebujeme přesný vysokofrekvenční generátor a záznějový detektor, který si můžeme improvizovat tím, že použijeme přijímač, s tímto rozsahem. Na vstup zapo-

jíme měřicí generátor a přes kondenzá-tor anodu oscilátoru; ladíme na nulový

zázněj. Nejprve ocejchujeme začátek

a konec rozsahu tak, aby zbyla malá re-

zerva (stačí 5 až 10 kHz) do konce stupnice. Toho dosáhneme podobně jako při sladování přijímačů neustálým

dolaďováním trimru při otevřeném ladi-

cím kondenzátoru a indukčnosti při zavřeném kondenzátoru. Po naladění základního rozsahu ocejchujeme stup-

nici po 50 kHz a nakonec po 5 kHz. Jemnější ocejchování děláme již jen

grafickým dělením. Po ocejchování za-kápneme jádro cívky a trimr voskem

a nesmíme již nijak přístroj upravovat. Z přístroje jen vyjmeme ocejchovanou stupnici kmitočtů a podle tabulek 2 a 3

rýsováním ocejchujeme stupnice pro indukčnosti a kapacity. Postupujeme

tak, že si stupnici připevníme na prkén-

ko a pod střed stupnice přesně do osy zapíchneme jehlu. Vzdálenost tohoto bodu musí být přesně stejná jako je

vzdálenost středu hřídele ladicího kon-

denzátoru od stupnice vestavěné v pří-

stroji. Kolem této jehly otáčíme přilože-

ným pravítkem a přenášíme body pro

Výhodou je, že vždy pro tři rozsahy

měření platí jediná stupnice. Máme

tedy na hotovém přístroji celkem tři stupnice: první je cejchována v kHz a další dvě v pF a µH základního roz-sahu. Při přepnutí na vyšší rozsahy se

výsledek jen násobí deseti nebo stem.

Obr. 7. Pohled na čelní panel

Všechny hodnoty pro měření podle těchto vzorců lze předem zpracovat do tabulek tak, jak je to v tab. 4 pro měření indukčnosti 0,5 až 20 µH.

#### Seznam použitých součástí

$E_1, E_2$	— elektronka EF80	2 ks
$M_1$	— měřicí přistroj Metra DHR 3 —	
	200 μΑ	1 ks
$P_{1}$	- miniaturni přepinač APM 207	
	(sedmipolohový dvousegmentový)	1 ks
$S_1$	— jednopólový spínač t. č. 4151–15	1 ks
	přístrojová svírka Metra	
	CK 555 00	2 ks

Rozsahý, v nichž přístroj spolehlivě měří, jsou: C: 0 až 100 pF; 0 až 1000 pF; 0 až 10 000 pF. L:10 až  $100~\mu\text{H}$ ; 100 až  $1000~\mu\text{H}$ ; 1 až 100~mH.

Tyto možnosti měřicího přístroje nejsou konečné. Rozsahy lze rozšířit tak, že měříme s paralelním nebo sériovým normálem. Při tomto způsobu měření

však musíme trochu počítat. Kapacity do 100 000 pF (0,1 μF) měříme v sérii s normálovou kapacitou 10 000 pF (co nejpřesnější).

Výslednou kapacitu vypočteme podle vzorce:

$$C_{\mathbf{x}} = \frac{C_1 C_2}{C_1 - C_2}$$
,

kde  $C_1$  je normál a

C<sub>2</sub> naměřená kapacita. Indukčnosti od 0,5 μH měříme v sérii normálovou indukčností 10 μH (ta-

Výslednou indukčnost vypočteme podle vzorce:

$$L_{\mathbf{x}} = L_2 - L_1,$$

kde  $L_1$  je normál a

L2 naměřená indukčnost.

Indukčnosti větší než 100 mH měříme paralelně připojenou normálovou indukčností 1 mH.

Výslednou indukčnost vypočteme podle vzorce:

$$L_{\mathbf{x}} = \frac{L_1 L_2}{L_1 - L_2},$$

kde L<sub>1</sub> je normál a

L<sub>2</sub> naměřená indukčnost.

Normálové indukčnosti a kapacity je výhodné vestavět do malých nekovových krytů, které opatříme na jedné straně zástrčkou o rozteči svorek "LC" na přístroji a na vrch krytu připevníme malé pérové svorky (krokodýlky), které slouží k připojování měřených součástí. Kryt potom opatříme nápisem s hodnotou normálu nebo přímo tabulkou pro čtení výsledku. Tímto uspořádáním zabráníme poškození normálů při skladování a značně si usnadníme měření.

Kondenzátory:

Tomaciacutory.		
ladici kondenzátor vzduchový – jednoduchý keramický dolaďovací kondenzátor	1	ks
TK812 — 150 pF	1	ks
slídový kondenzátor TC 210 100 pF	1	ks
kondenzátor MP TC 183 10 000 pF	4	ks
slídový kondenzátor TC 210 220 pF	1	ks
keramický kondenzátor TK 309 22 pF	1	ks
keramický kondenzátor TK 309 10 pF	ī	ks
keramický kondenzátor TK 204 1,5 pF	2	ks
keramický kondenzátor TK 308 39 pF		ks
keramický kondenzátor TK 309 6,8 pF	1	ks
C <sub>1</sub> — nastaven na 9400 pF		
slidový kondenzátor WK 714 31 -		
4700 pF	2	ks '
C <sub>2</sub> — nastaven na 940 pF	_	
slídový kondenzátor WK 714 08 —		
1000 pF	1	ks
C <sub>3</sub> — nastaven na 94 pF	•	
slidový kondenzátor TC 200 —		
100 pF	1	ks
C <sub>4</sub> — nastaven na 3333 pF	•	100
slídový kondenzátor WK 714 31 —		
3300 pF	í	ks*)
C <sub>5</sub> — nastaven na 333 pF	•	к э
slídový kondenzátor TC 201 —		
330 pF	1	ks*
C <sub>6</sub> — nastaven na 33,3 pF	•	A3 .
slidový kondenzátor TC 200 — 47 pF		
shidovy kondenzator 1 C 200 47 pr		ks
•	1	V2

(kondenzátory označené \*) musí mít kladnou to-leranci, jinak je musíme doplnit malou paralelní kapacitou na jmenovitou hodnotu)

#### Odporv:

vrstvový odpor TR 106 39 kΩ/0,25 W	1 ks
vrstvový odpor TR 108 22 kΩ/1 W	1 ks
vrstvový odpor TR 107 39 kΩ/0,5 W	1 ks
vrstvový odpor TR 106 4,7 kΩ/0,25 W	1 ks .
vrstvový odpor TR 106 10 kΩ/0,25 W	2 ks
vrstvový odpor TR 107 3,3 MΩ/0,5 W	1 ks
vrstvový odpor TR 108 47 kΩ/1 W	2 ks
vrstvový odpor TR 108 0,1 MΩ/1 W	1 ks
vrstvový odpor TR 106 80 Ω/0,25 W	1 ks
potenciometr vrstvový TP 280 80/A M1/N	1 ks

#### Civky:

 $L_1 \div L_6$  — hodnoty v tabulce 1 — hodnoty v textu.

Všechny cívky vinuty na kostříčkách ČSN 35 8471--H2 v železovém hrničkovém jádru D23 ČSN 358 462 s dolaďovacím šroubem M8×10 – ČSN 358 461.

#### Součástky zdroje:

S <sub>1</sub> — dvoupólový spínač t. č. 4162/05	5 1 ks
P <sub>n</sub> — trubičková pojistka 0,3 A —	
ČSN 35 4731	1 ks
pojistkové pouzdro Remos PF (	0073 1 ks
$Tr_1$ — viz text	
D <sub>1</sub> — křemíková dioda 36NP75 (KY7	'05) 1 ks
elektrolytický kondenzátor TC	519
8+8 µF	1 ks
vrstvový odpor TR 108 10k/1 V	√ 1 ks
žárovka 6,3 V/0,3 A s objímkou	
sitová přívodka chráněná t. č. 59	

přenést na stupnicí, slouží k měření malých indukčností. Pro tento účel se musí do série s měřenou indukčností zařadit pomocná cívka o přesné indukč-

Tabulka 4, kterou můžeme také

nosti 10 µH (viz dále).

cejchování stupnic.

#### Použití a měření - doplňky

Postup při měření je velmi jednoduchý. Na svorky  $L_x$ ,  $C_x$  připojíme měřenou cívku nebo kondenzátor, přepneme Př<sub>1</sub> na příslušný rozsah, potenciometr citlivosti vytočíme naplno a prolaďováním hledáme výchylku na měřicím přístroji. Potom – při postupném snižování citlivosti – dolaďujeme, až najdeme vrchol rezonance. Citlivost volíme při konečném měření takovou, aby maximální výchylka měřicího přístroje byla-asi v polovině stupnice. Při proladování musí na obě strany od vrcholu výchylka prudce klesat.

Tab. 1. - Rozsahy a hodnoty součásti měřicích obvodů

	Poloha přepínače					
Měřicí rozsah	1.	2.	3	4	5	6
$L_{\rm x}-C_{\rm x}$	10 μΗ	100 μΗ	1 mH	10 000 pF	1000 pF	100 pF
Lo	L <sub>1</sub> 30 μH	L <sub>2</sub> 1 300 μH	L <sub>3</sub> 3 mH	L. 21,2 μH	L <sub>5</sub> 212 μH	L <sub>6</sub> 2,12 mH
C.	C <sub>1</sub> 9400 pF	C: 940 pF	C <sub>s</sub> 94 pF	. C <sub>4</sub> 3333 pF	C <sub>s</sub> 333 pF	C <sub>6</sub> 33,3 pF
Závity (asi)	4×13	4×43	4×134	4×11	4×36	4×114

Pozn. – Všechny cívky jsou vinuty ručně do trolitulové dělené kostřičky.

Cívky L<sub>1</sub>, L<sub>2</sub>, L<sub>4</sub>, L<sub>5</sub> vinuty drátem o průměru 0,2 mm CuP + hedvábí,

cívky L<sub>2</sub>, L<sub>4</sub> drátem o průměru 0,1 mm CuP + hedvábí.

Tab. 2. - Cejchovací tabulka pro měřen kabacit

Kmitočet	C <sub>x</sub> [pF]	Kmitočet	C <sub>x</sub> [pF]		
602	0	451.	26		
· 594	1	444	28		
585	2	437	30 ·		
577	3	421	35		
569	4	406	40		
561	5	393	45		
554	. 6	. 381	50		
547	7	370	55		
540	. 8	360	60		
533	9 .	351	65		
528	10	342	70		
517	. 12	334	75		
505	14	327	80		
495	16	320	85		
485	18	313	90 .		
476	20	307	95		
467	22	301	100		
459	21.				
	1		1		

Tab. 3. - Cejchovaci tabulka pro měření indukčnosti

Kmitočet	$L_{\mathbf{x}}[\mu \mathbf{H}]$	Kmitočet	$L_{\rm X}[\mu { m H}]$		
602	10	411	35 ·		
581	11	399	40		
563	12	389	45		
548	13	381	50		
533	14	369	60		
522	15	360	70		
. 510	16	353	80		
502	17	348	90		
490	18	343 ′	100		
483	19	330	150		
476	20	323	200		
464	22	316	300		
452	24	312	400		
441	26	310	500		
433	28	306	1000		
426	30	301	∞		

Tab. 4. - Cejchovací tabulka pro měření malých indukčností

Kmitočet	$L_{\mathbf{x}}[\mu \mathbf{H}]$	Kmitočet	$L_{\mathbf{x}}[\mu \mathbf{H}]$
602	0	490	8
581	1	483	9
563	2	476	10
548	3	464	12
533	4	452	14
522	5	441 .	16
510	6 .	433 .	18
502	7	426	20

#### Literatura

Amatérská radiotechnika II., Naše vojsko, Praha 1954, str. 430. Radioschau 3/63 (Rakousko).

#### Spojení G-OZ na 23 cm

První spojení na 23 cm (v pásmu 1300 MHz) mezi anglickou a dánskoú stanicí uskutečnili G3LTF z Essexu a OZ7SP z místa poblíž Kodaně (Copenhagen). Oboustranný report byl 599 s prudkými úniky. Ke spojení došlo -Mi16. června t. r.

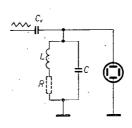
# MERENÍ JAKOSTI REZONANČNÍCH OBUODŮ OSCILOSKOPE



Ing. Jan Čermák

Vyskytne-li se potřeba měřit jakost rezonančních obvodů a není-li po ruce vhodný měřič, lze k měření použít osciloskop.

Měřený obvod připojíme na vstupní svorky osciloskopu a přes kondenzátor Cv s malou kapacitou na napětí časové základny (obr. 1). Hrana napětí pilovitého průběhu v okamžiku zpětného běhu rozkmitá obvod a na stínítku osciloskopu uvidíme tlumené kmity zkoušeného obvodu. Výhodné je, že obrázek na stínítku stojí bez ohledu na kmitočet časové základny.



Obr. 1

Průběh napětí na obvodu má známý k

Veličiny  $U_0$  a  $\varphi$  jsou konstanty, závislé na počátečním stavu obvodu v okamžiku, od něhož začínáme počítat čas. Tento průběh je schematicky znázorněn na

obr. 2. Činitel jakosti obvodu je definován

$$Q = \frac{\omega L}{R} = \frac{\omega}{2} \frac{2L}{R} = \frac{\omega}{2a} \quad (1)$$

Počáteční napětí  $U_0$  (obr. 2) se zmenší na velikost  $\frac{1}{x}$   $U_0$  za dobu t, odpovídající·n periodám. Ze vztahu

$$\frac{1}{x} = e^{-at}$$
plyne 
$$a = \frac{\ln x}{t}$$
 (2).

Dále platí

$$t = \frac{n}{f} = \frac{2\pi n}{\omega} \tag{3}.$$

Dosadíme-li rovnici (2) do (1) a rovnici (3) do (2), dostaneme

$$Q = \frac{\omega}{2a} = \frac{\omega t}{2\ln x} = \frac{2\pi\omega n}{2\ln x\omega} = \frac{\pi}{\ln x} n'$$

$$= \frac{\pi}{\ln x} n'$$
(4),

kde n je počet period.

Stačí tedy na obrazovce spočítat, za kolik period klesne napětí na obvodu krát (x je libovolně stanovené číslo) a dosadit do vztahu (4). Například pro x = 2  $Q = \frac{\pi}{\ln 2} n = 4,53 n;$  podobně prox = 3

$$Q = \frac{\pi}{\ln 3} n \doteq 2,86 n.$$

K tomuto měření lze použít nejjednodušší osciloskop, který nemusí být cejchován; nemusíme znát ani žádné další konstanty obvodu (a odpadají jejich chyby). Při měření musí být splněny tyto tři podmínky:

1. Vstup osciloskopu nesmí zatěžovat

měřený obvod.

 Měřený obvod nesmí být zatěžo-ván a rozladován výstupním odporem časové základny v sérii s vazebním kondenzátorem.

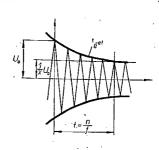
3. Zesilovač osciloskopu musí přenést měřený kmitočet bez znatelného útlumu.

První podmínka bývá obvykle splněna, popřípadě lze měřit na odbočce

Druhou podmínku splníme volbou vazebního kondenzátoru C<sub>v</sub> o co nejmenší kapacitě, při níž ještě dostaneme dostatečně veliký obrázek.

Třetí podmínka omezuje použitelnost metody na obvody pro nižší kmitočty (podle toho jaký osciloskop máme k dispozici); s běžným dílenským osciloskopem lze měřit do několika set kilo-hertzů. Zvlášť výhodná je tato metoda

ní nízkofrekvenčních obvodů, čtech nižších než dovoluje ina měřičů jakosti (Q-metrů). vod plynule přeladitelný a nastavime-li kmitočet časové základny tak,



aby po doběhu bodu na pravý okraj stínítka nebylo kmitání zcela utlumeno, obrázek při přelaďování obvodu pulsuje – budicí puls přichází v měnící se fázi napětí, které zbylo na obvodu a počáteční amplituda se mění. Tento jev však nemá žádný vliv na přesnost měření.

Obr. 2

#### DIN 45 500, list 8

V současné době vyšel další doplněk normy pro nf zařízení v NSR. Uvádí údaje, které musí splňovat reproduktorové soustavy, aby mohly nést označení Hi-Fi. Stručný výtah celé uvedené normy přineseme v příštím čísle AR.



Josef Bozděch, Karel Husička

Navrhli a vyzkoušeli jsme přestavbu magnetofonu Sonet B3 na stereofonní magnetofon. Pohonná část magnetofonu zůstává přitom zcela beze změny a zesilovač je při použití původních základních dílů změněn tak, aby splňoval požadavky stereofonního záznamu i reprodukce.

Elektroakustické parametry stereofonního magnetofonu jsou velmi dobré. Kmitočtový rvzsah při rychlosti 9,53 cm/s je lineární do kmitočtu 12 až 13 kHz s max. odchylkou 3 dB, odstup rušivých napětí snímacího kanálu je větší než -40 dB, při pečlivé montáži a nastavení lze do-sáhnout i více než -45 dB. Dosažitelná dynamika je lepší než 50 dB. Přeslech mezi kanály na nizkých a středních kmitočtech je lepší než -40 dB, v okolí horního mezního kmitočtu lepší

#### . Koncepce magnetofonu

Blokové schéma magnetofonu je na obr. 1. V jednotlivých polohách přepínače le signál v zesilovači zpracováván takto:

#### Snímání (reprodukce)

Poloha "mono A": signál z hlavy A se přivádí ke vstupnímu zesilovači A, dále přes regulátor  $R_{109}$  a korekční zesilovač A na výstupní svorku 3 konektoru K. Kontakty přepínače c je signál přiveden i na svorku 5 téhož konektoru. Ke konektoru K se připojuje rozhlasový přijímač nebo nf zesilovač. Z výstupu korekčního zesilovače A postupuje signál přes regulátor  $R_{130}$  do koncového zesilovače a reproduktoru. Hlava B je připojena ke vstupnímu zesilovači B, ale signál ze stopy B není zesilován, protože elektronka E<sub>18</sub> v korekčním zesilovači B má vypnuto napájecí napětí (napájecí obvody nejsou v blokovém schématu na

obr. 1 zakresleny).

Poloha mono "B": signál z hlavy B se
přivádí ke vstupnímu zesilovači B, dále přes regulátor  $R_{206}$  a korekční zesilovač B na výstupní svorku 5 konektoru K. Kontakty přepínače c je signál přiveden i na svorku 3 téhož konektoru. Z výstupu korekčního zesilovače B postupuje signál přes regulátor R225 do koncového zesilovače a reproduktoru. Elektronka E<sub>1b</sub> v korekčním zesilovači A má

vypnuto napájecí napětí. Poloha "stereo": signál ze stopy A (levý kanál) se přivádí přes vstupní a korekční zesilovač A ke svorce 3 a signál ze stopy B (pravý kanál) přes zesilovač B ke svorce

5 konektoru K. Spojení svorek 3 a 5 je

přepínačem c přerušeno, takže na ko-

nektoru K je k dispozici stereofonní signál. Z výstupu obou korekčních zesilovačů postupují signály přes samostatné regulátory R<sub>130</sub> a R<sub>225</sub> do koncového stupně a reproduktoru. Koncový stupeň a reproduktor může reprodukovat jen jeden signál levého nebo pravého kanálu, nebo oba signály současně (součtový monaurální signál) podle nastavení regulátorů R<sub>130</sub> a R<sub>225</sub>.

#### Záznam (nahrávání)

Poloha "mono A": vstupní svorky A a B jsou kontakty přepínače f spojeny paralelně, vstupní signál se přivádí k oběma vstupním zesilovačům a přes tandemový regulátor  $R_{109}/R_{206}$  k oběma korekčním zesilovačům. Korekční zesilovač B je vyřazen z funkce vypnutím stejnosměrného napájecího napětí triody  $E_{1a}$ . Signál z korekčního zesilovače A se přivádí do kombinované hlavy A, do níž se současně přivádí předmagnetizační proud přes trimr  $C_{119}$  z oscilátoru A. Oscilátor A napájí také mazací hlavu A. Oscilátor B nepracuje, má odpojené anodové napětí. Z výstupu korekčního zesilovače A jde signál jednak přes regulátor příposlechu A ( $R_{130}$ ) ke koncoému stupni, jednak přes usměrňovač U<sub>1</sub> k indikátoru úrovně záznamu EM84. Poloha "mono B": vstupní svorky zůstávají propojeny. Signál se přivádí jen do kombinované hlavy B, korekční zesilovač A a oscilátor A jsou vyřazeny z funkce vypnutím anodového napětí elektronek. Z výstupu korekčního zesilovače B jde signál jednak přes regulátor příposlechu B (R225) ke koncovému stupni, jednak přes usměrňovač  $U_2$  k indikátoru úrovně záznamu.

regulálor příposlechu vstupní korekčni zesilovač. A zesilovać "A". 107NU70 1/2 ECC85 R<sub>130</sub> 156NU20 oscilátor, A 1/2 ECC82 regul. hlasitosti ECC82 FM84 túrovně záznam 12 ECC82 indikatai # oscilátor B vstut  $C_{213}$ 107NU70 156NU70 1/2 ECC85 tónová R<sub>225</sub> \(\) kombinovaná 2 regulátor priposlechu B vstupni korekčni zesilovać B zesilovač "B" 220 V~ EZ80 usměrnovać (MÒNO "A" (žlutá stopa, levý kanát) přepínač { MONO B\* (červená stopa, pravý kanát) Obr. 1. Blokové schéma magnetofonu (v poloze (STEREÓ (A + B)

Sonet B3 – stereo

Poloha "stereo": spojení vstupních svorek je kontakty přepínače f přerušeno, signály z obou vstupních svorek jsou samostatně zesilovány a přivádějí se ke kombinovaným hlavám i B. Oba oscilátory jsou v činnosti. Z výstupu korekčních zesilovačů se signály přivádějí přes samostatné regulátory příposlechu  $R_{130}$ a R225 ke koncovému stupni. Reproduktorem lze tedy při záznamu reprodukovat a tím kontrolovat zaznamenávaný signál levého nebo pravého kanálu, nebo součtový signál. Zapojení regulátorů R<sub>130</sub> a R<sub>225</sub> je zvoleno tak, že nemá vliv na přeslech mezi oběma kanály. Zapojení vstupního, korekčního a koncového zesilovače je běžné, nebudeme se jím tedy zabývat. Za zmínku však stojí mazací oscilátor (obr. 2).

Trioda  $E_{3a}$   $(E_{3b})$  – ECC82 pracuje společně s mazací hlavou A (B) jako generátor mazacího a předmagnetizačního kmitočtu. Indukčnost mazací hlavy a kapacita kondenzátorů C<sub>120</sub> (C<sub>216</sub>) a  $C_{122}$  ( $C_{218}$ ) tvoří ladicí obvod oscilátoru, který pracuje v tříbodovém zapojení. Pro takto zapojený oscilátor nemůžeme použít původní mazací hlavu s permalloyovým jádrem z magnetofonu Sonet B3, ale hlavu s feritovým jádrem, která zaručuje dokonalé mazání záznamu při podstatně menším příkonu z mazacího oscilátoru. Vhodná je např. mazací hlava Tesla, typ ANP 939, používaná v magnetofonech B4 a B42.

Kondenzátor  $C_{122}$  ( $C_{218}$ ) je připojen na kontakty přepínače a (d) tak, že je uzemněn pro střídavý proud přes kondenzátory  $C_{123}$ ,  $C_{124}$  ( $C_{219}$ ,  $C_{220}$ ) jen tehdy, je-li oscilátor v činnosti, tj. při zapnutém napájecím stejnosměrném napětí. Je-li oscilátor vypnut, je současně přerušen ladicí obvod oscilátoru a přerušený obvod nemůže odsávat energii z druhého, pracujícího oscilátoru. Obě mazací hlavy jsou totiž umístěny v jednom společném krytu; jejich rozteč je dána roztečí stop na pásku a nelze vyloučit určitý stupeň vzájemné vazby

Této vzájemné vazby mazacích hlav je využito při stereofonním záznamu, kdy je velmi důležité, aby oba oscilátory kmitaly na přesně stejném kmitočtu. Vzájemná vazba obou mazacích hlav je dostatečně těsná, aby zaručila dokonalou synchronizaci oscilátorů.

Aby se při zapnutí obou oscilátorů nezměnila velikost předmagnetizačního, popřípadě i mazacího proudu, musí

být splněny tyto podmínky:

1. Kmitočty samostatně kmitajících oscilátorů se nesmějí příliš lišit ( $f_1 = f_2 \pm 2\%$ ). Kmitočet oscilátorů s vyšším kmitočtem lze upravit připojením paralelního kondenzátoru ke kondenzátoru  $C_{122}$  ( $C_{218}$ ).

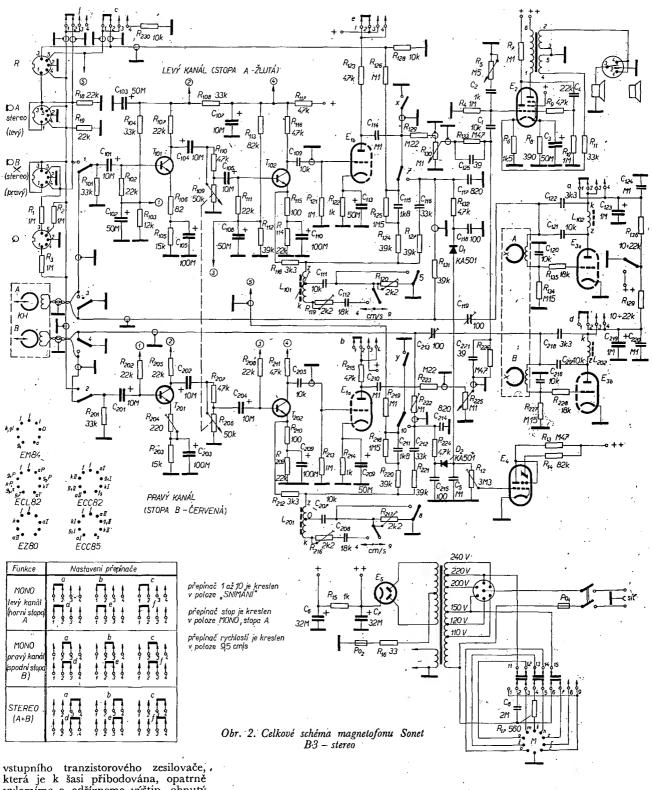
Mazací proudy v hlavách samostatně kmitajících oscilátorů se nesmějí příliš lišit ( $I_1=I_2\pm 2$  %). Lze je nastavit změnou srážecího odporu  $R_{136}$  $(R_{129}).$ 

Přesný nastavovací postup uvedeme dále.

#### Popis mechanických úprav a nových dílů

Šasi zesilovače. – Po odpájení všech přívodních vodičů a odpojení ovládacího lanka přepínače odšroubujeme šasi zesilovače od základní desky poháněcí části magnetofonu. Zesilovač musíme celý rozebrat.

Do šasi vyřízneme podle obr. 3 nový otvor pro objímku elektronky ECC85 a prodloužíme otvor pro tandemový potenciometr R<sub>109</sub>, R<sub>206</sub>. Stínicí přepážku

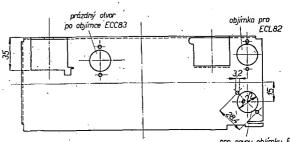


vstupního tranzistorového zesilovače, která je k šasi přibodována, opatrně vylomíme a odřízneme výštip, ohnutý dovnitř šasi, jímž byl vstupní zesilovač připevněn. Podle otvorů destičky stereofonního vstupního zesilovače vyvrtáme dva otvory o průměru 3,2 mm pro její

pozdější upevnění. Přepínač záznam-snímání. – Původní přepínač magnetofonu B3 je znázorněn na obr. 4. Jednu svorku z trojice kontaktů 6 po opatrném odvrtání nebo odpilování trubkového nýtu přemístíme a připevníme nýtkem o Ø 2,5×4 mm nebo šroubkem M2,5 s maticí do prázdného otvoru u dvojice 10.

Svazek pružin přepinače korekci. Na levé straně hlavního šasi magnetofonu je šroubkem M2×12 připevněn svazek pružin, který má jeden přepínací a jeden rozpínací kontakt. Pro stereo-

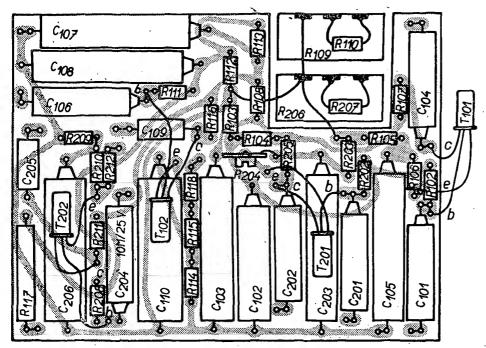
Obr. 3. Šasi zesilovače (nové nebo změněné otvory jsou kótovány)



pro navou objímku ECC85 (je natočena tak oby pájecí špičky pro žhavení byly u kraje šasi)

fonní verzi potřebujeme dva zapínací kontakty. Původní svazek odšroubujeme otočíme o 180° (pružiny kontaktů, které byly nahoře, budou teď dole) a znovu přišroubujeme. Obě další pružiny pře-

10 Amatérske! AD 11 303



pína ího svazku přihneme tak, aby se v klidu nedotýkaly dolních krátkých pružin. Po přepnutí přepínače rychlostí do polohy 4 musí být dotek spoleh-

Spinač pro vypnuti zesilovače. Na obr. 2 jsou dva spinače, označené X a Y, kterými jsou zkratovány výstupy korekčních zesilovačů. V magnetosonu Sonet B3 je jen jeden spinač, a to na hlavním sasi vlevo vedle setrvačníku. Tento spinač musíme nahradit novým se dvěma rozpínacími kontakty.

Deska vstupního zesilovače. Rozložení součástí, rozměry a vedení spojů je na

Deska oscilátoru. Stejným způsobem jako desku vstupního zesilovače zhotovíme desku oscilátoru (obr. 6 a 7). Stínicí kryt oscilátoru z magnetofonu Sonet B3 není třeba použít.

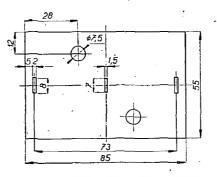
Tłumivky  $L_{102}$ ,  $L_{202}$ . Tłumivky navineme na kostřičky (obr. 8) vysoustružené z izolačního materiálu (trolitul, organické sklo apod.). Každá cívka má 550 závitů drátu o Ø 0,16 mm CuP a feritové jádro o Ø  $5 \times 10$  mm; v obou cívkách jsou jádra ve stejné poloze a jsou zajištěna kapkou vosku. Indukénost tłumivek  $L_{102}$ ,  $L_{202}$  není kritická, je však třeba, aby byla u obou tlumivek stejná.

Korekční cívky  $L_{101}$ ,  $L_{201}$ . Pro jednu korekční cívku použijeme kostřičku i upevňovací destičku z magnetofonu B3, druhou (stejných rozměrů) musíme zhotovit sami. Na kostřičku navineme vinutí podle obr. 9. K přesnému nastavení rezonančního kmitočtu slouží feritová jádra a 6.5 × 10 mm.

ritové jádro o Ø 5×10 mm.

Indikátor vybuzení. Na elektronce EM84 je přípevněn příčný průhledný pásek o šířce 4 mm z barevného celonu apod. Pásek musí být umístěn symetricky vzhledem k oběma svítícím proužkům

Obr. 5. Rozložení součástí a spoje vstupního zesilovače



Obr. 6. Rozměrový náčrtek desky oscilátoru

indikátoru (obr. 10). Citlivost indikátoru je nastavena trimrem  $R_{12}$  tak, že plné úrovně záznamu je dosaženo v okamžiku, kdy se svítící proužky dotknou okrajů barevného pásku. Přebuzení velmi dobře indikují svítící plošky, viditelné pod barevným páskem.

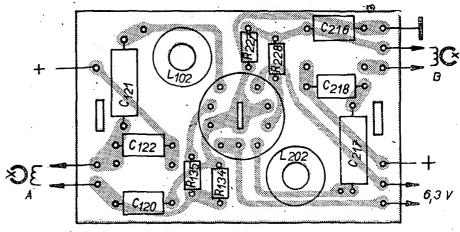
#### Montáž zesilovače

Při zapojení dbáme na co nejkratší spoje. Všechny uzemňovací spoje vedeme izolovaným vodičem, který připojíme na šasi v jediném bodě v těsné blízkosti vývodu záporného pólu kombinovaného filtračního elektrolytického kondenzátoru. Stíněné spoje (jsou označeny ve schématu) zhotovíme z vodiče, jehož stínění je na povrchu ještě izolováno, nebo navlékáme stíněné vodiče do izolačních trubiček. Odpory  $R_{131}$ ,  $R_{222}$  a kondenzátorové trimry  $G_{119}$  a  $G_{222}$  umístíme na pájecí očka na pravé straně hlavního šasi magnetofonu (před pravou navíjecí spojkou). Spoje 3 a 4 od přepínače ke kombinovaným hlavám uděláme ze zkroucené dvojice izolovaných vodičů ( $\varnothing$  0,3 až 0,5 mm), zasunutých do stínicí punčošky.

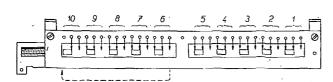
Nejlepší poučení o správné volbě vedení spojů poskytne podrobná prohlídka magnetofonu Sonet B3 ještě před rozebráním.

Odpory  $R_1$ ,  $R_2$ ,  $R_3$ ,  $R_{18}$ ,  $R_{19}$  připájíme přímo na vývody konektorů, odpory  $R_{110}$ ,  $R_{207}$  na vývody potenciometru  $R_{109}$ ,  $R_{206}$ . Odpor  $R_{230}$  připojíme mezi čtvrtý vývod přepínače a zemní vývod potenciometru  $R_{225}$ . (Potenciometr  $R_{225}$  je umístěn vpravo od přepínače stop, potenciometr  $R_{130}$  vlevo. Oba jsou logaritmické, 0, 1  $M\Omega$ .)

Pro dobrou symetrii obou kanálů stereofonního magnetofonu je velmi vhodné, aby určité součásti zesilovače v levém i pravém kanálu měly co nejmenší rozdíly. Máme-li možnost změřit odpory a kondenzátory, vybereme tyto dvojice součástí s tolerancí menší než 5 %:

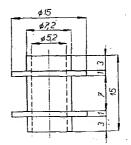


Obr. 7. Rozložení součástí a spoje na desce oscilátoru

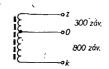


304 (Amatérské! AD 10 67

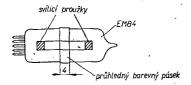
Obr. 4. Úprava přepínače záznam-snímání



Obr. 8. Rozměrový náčrtek kostry tlumivek  $L_{102}$ ,  $L_{202}$ ,



Obr. 9. Vinutí korekčních cívek L<sub>101</sub>, L<sub>201</sub> (drát CuP o Ø 0,16 mm)



Obr. 10. Indikátor EM84 s označovacím páskem

Kondenzátory:  $C_{111} = C_{207}, C_{112} = C_{208},$  $C_{115} = C_{211}$ ,  $C_{116} = C_{112}$ . Odpory:  $R_{115} = R_{210}$ ,  $R_{118} = R_{212}$ ,  $R_{124} = R_{220}$ ,  $R_{125} = R_{218}$ ,  $R_{126} = R_{219}$ ,  $R_{127} = R_{221}$ ,  $R_{128} = R_{230}$ ,  $R_1 = R_2$ ,  $R_1 = R_3$ ,  $R_{18} = R_{19}$ .  $n_1 = n_2$ ,  $n_1 = n_3$ ,  $n_{18} = n_{19}$ . Odpory obou částí tandemového potenciometru  $n_{109}$ ,  $n_{206}$  se mohou v různých polohách běžce lišit max. o 25 %.

#### Použité elektrické součásti

	I Ouzite en	ektiicke sout	45LI
Odp	ory		
$R_1$	vrstvový odpor	1 MΩ/0,125 W 1 MΩ/0,125 W 1 MΩ/0,125 W	TR 112a
$R_2$	vrstvový odpor	1 MΩ/0,125 W	TR 112a
$R_{s}$	vrstvový odpor	$1 \text{ M}\Omega/0,125 \text{ W}$	TR 112a
$R_{\bullet}$	vrstvový odpor	1 MΩ/0,125 W	TR 112a
$R_{b}^{-}$	potenc. logaritm	ický se spínačem	
D	metromi odnor	0,5 MΩ/G 1,5 kΩ/0,125 W	TP 281
$R_{5} R_{7}$	vrstvový odpor vrstvový odpor	100 kΩ/0,25 W	TD 114
$R_8$	vrstvový odpor	390 Ω/1 W	TR 112a TR 114 TR 116
$R_{\bullet}$	vrstvový odpor	47 kΩ/0,125 W	TR 112a
$R_{10}$	vrstvový odpor	1 MΩ/0,125 W	TR 112a
R.,	vrstvový odpor	33 kΩ/0,125 W	TR 112a
K12	odporový trimr	$3,3 M\Omega/0,2 W$	WN 790 25
$R_{13}$	vrstvový odpor vrstvový odpor vrstvový odpor	470 kΩ/0,125 W 82 kΩ/0,25 W	TR 112a TR 114 TR 115
R <sub>14</sub>	vrstvový odpor	82 kΩ/0,25 W	TR 114
R15	vrstvový odpor	$1 \text{ k}\Omega/0.5 \text{ W}$ .	TR 115
$R_{16}$	vrstvový odpor	33 Ω/0,25 W	IK 114
R17	drátový odpor	560 Ω/15 W	TR 512
R <sub>18</sub>	vrstvový odpor vrstvový odpor	22 kΩ/0,125 W 22 kΩ/0,125 W	TR 112a TR 112a
$R_{101}$	vrstvový odpor	. 33 kO/0 125 W	TR 112a
R <sub>102</sub>	vrstvový odpor	33 kΩ/0,125 W 22 kΩ/0,125 W	TR 112a
R <sub>103</sub>	vrstvový odpor	12 kΩ/0,125 W	TR 112a 'TR 112a
R104	vrstvový odpor	33 kΩ/0,125 W	TR 112a
R105		33 kΩ/0,125 W 15 kΩ/0,125 W	TR 112a
R108	vrstvový odpor	82 Ω/0,125 W	TR 112a
R107	vrstvový odpor	22 kΩ/0,125 W	TR 112a
$R_{108}$	vrstvový odpor	33 kΩ/0,125 W	TR 112a
$R_{109}$	$R_{204}$ tandemový j	potenc, logaritmi	CKÝ -
D	ermetrorni admor	$2 \times 50 \text{ k}\Omega/\text{G}$	TP 283
$R_{110}$	vrstvový odpor vrstvový odpor	47 kΩ/0,125 W 22 kΩ/0,125 W	TR 112a TR 112a
$R_{111} R_{112}$	vrstvový odpor	39 kΩ/0,125 W	TR 112a
$R_{113}$	vrstvový odpor	82 kΩ/0,125 W	TR 112a
R114	vrstvový odnor	22 LO/0 125 W	TR 112a
R116	vrstvový odpor vrstvový odpor vrstvový odpor	100 Ω/0,125 W 47 kΩ/0,125 W	TR 112a TR 112a TR 115
$R_{116}$	vrstvový odpor	47 kΩ/0,125 W	TR 112a
$R_{117}$	vrstvový odpor	47 K\$2/0,5 W	TR 115
$R_{118}$	vrstvový odpor	3,3 kΩ/0,125 W	TR 112a
R119	odporový trimr	2,2 kΩ/0,2 W 2,2 kΩ/0,2 W	WN 790 25 WN 790 25
R <sub>120</sub>	odporový trimr vrstvový odpor	$1 M\Omega/0,125 W$	TR 112a
R <sub>121</sub>	vrstvový odpor	$1 \text{ k}\Omega/0,125 \text{ W}$	TR 112a
$R_{123}$	vrstvový odpor vrstvový odpor vrstvový odpor	47 kΩ/0,25 W	TR 114
R <sub>124</sub>	vrstvový odpor	39 kΩ/0,125 W	TR 114 TR 112a
R <sub>125</sub>	vrstvový odpor	$1.5 M\Omega/0.125 W$	TR 112a
R126	vrstvový odpor	-100 kΩ/0.125 W	TR 112a
R127	vrstvový odpor	30 kO/0 125 W/	TR 1120
K128	vrstvový odpor	10 kΩ/0,125 W	TR 112a
R129	vrstvovy oapor	220 kΩ/0,125 W	TR 112a
$R_{130}$	potenc. logaritm	100 bolc	TD 100
D	vrstvový odpor	100 kΩ/G 39 kΩ/0,125 W 47 kΩ/0,125 W	TP 1122
$R_{131}$	vrstvový odpor	47 kO/0 125 W	TR 112a
R <sub>132</sub> R <sub>133</sub>	vrstvový odpor	470 kO/0 125 W	TR 1122
R <sub>134</sub>	vrstvový odpor	150 EO/0 125 W	TR 1120
R <sub>135</sub>	vrstvový odpor	18 kO/0.125 W	TR 112a
R136	vrstvový odpor	$10 \div 22 \mathrm{k}\Omega/0,5 \mathrm{W}$	7TR 115
$R_{201}$	vrstvový odpor	33 KQ/0.125 W	TR IIZa
K202	vrstvový odpor	22 kΩ/0,125 W 15 kΩ/0,125 W	TR 112a TR 112a
$R_{203}$	vrstvový odpor	15 kΩ/0,125 W	TR 112a
Kons	potenc, odpor	220 \Q/0.2 W	WN 790 25
R <sub>20.5</sub>	vrstvový odpor	22 kΩ/0,125 W	TR 112a
A 206/	R <sub>189</sub> tandemový r	2 × 50 kO/G	TP 283
R207	vrstvový odpor		TR 112a
R <sub>208</sub>	vrsvový odpor	22 kΩ/0,125 W	TR 112a
208		, - ,>	

_			•				
$R_{209}$	vrstvový odpor	22 kΩ/0,125 W	TR 112a	$C_{12}$ MF	zalisovaný	3,3 nF/250 V.	TC 182
$R_{210}$	vrstvový odpor	100 Ω/0,125 W	TR 112a	Con elek	trolytický	1 μF/350 V	TC 969
R <sub>211</sub>	vrstvový odpor	47 kΩ/0,125 ₩			zalisovaný	0,1 μF/250 V	TC 182
D D							
	vrstvový odpor	3,3 kΩ/0,125 W		C125 slid		39 pF/500 V	TC 210
	vrstvový odpor	1 MΩ/0,125 W	TR 112a	$C_{201}$ elek	trolytický	10 μF/25 V	TC 964
$R_{214}$	vrstvový odpor	1 kΩ/0,125 W	TR 112a	Cons elek	trolytický	10 μF/25 V	TC 964
$R_{215}$	vrstvový odpor	47 k $\Omega/0,25$ W	TR 114		ctrolytický	100 μF/12 V	TC 963
$R_{216}$	odporový trimr	2,2 kΩ/0,2 W	WN 790 25		trolytický	10 μF/25 V	TC 964
$R_{217}$	odporový trimr	2,2 kΩ/0,2 W	WN 790 25		zalisovaný	10 nF/160 V	TC 181
	vrstvový odpor	$1,5 M\Omega/0,125 V$			ttrolytický	100 μF/25 V	TC 964
R219	vrstvový odpor	-100 kΩ/0,125 W		C <sub>207</sub> zali	sovaný	10 nF/160 V	TC 171
$R_{220}$	vrstvový odpor	39 kΩ/0,125 W	TR 112a	$C_{208}$ zali	sovaný	18 nF/160 V	TC 171
	vrstvový odpor	39 kΩ/0,125 W	TR 112a		ktrolytický	50 μF/6 V	TC 962
	odporový trimr	100 kΩ/0,2 W	WN 790 25		zalisovaný	0,1 μF/250 V	TC 182
		220 kΩ/0,125 W					
	vrstvový odpor			C <sub>211</sub> zali		1,8 nF/250 V	TC 172
	vrstvový odpor	47 kΩ/0,125 W	1 K 112a	C212 zali		33 nF/160 V	TC 171
$R_{225}$	potenc. logaritm	ický				trimr 100 pF	
-		100 kΩ/G	TP 180	C214 slid	lový	820 pF/500 V	TC 211
R.,,	vrstvový odpor	470 kΩ/0,125 W	TR 112a	C215 slid		100 pF/500 V	TC 210
	vrstvový odpor	150 kΩ/0,125 W			zalisovaný	10 nF/160 V	TC 181
D 227	vrstvový odpor	18 kΩ/0,125 W			zalisovaný	10 nF/400 V	TC 183
	vrstvový odpor	$10 \div 22 \mathrm{k}\Omega/0.5 \mathrm{V}$			zalisovaný	3,3 nF/250 V	TC 182
$R_{230}$	vrstvový odpor	10 kΩ/0,125 W	TR 112a		ttrolytický	1 μF/350 V	TC 969
				$C_{220}$ MP	zalisovaný	0,1 μF/250 V	TC 182
Kona	lenzátory	•		Czas slid	ový	39 pF/500 V	TC 210
_	MD malinarana	10 = E/160 M	TC 181		•		
C <sub>1</sub>	MP zalisovaný	10 nF/160 V				čtortstopý záznan	
C,	MP zalisovany	1 nF/630 V	TC 184			lava Tesla ANP 9	35 (původní
$C_3$	elektrolytický	50 μF/25 V	TC 964	Z 1	magnetofonu	B3)	
$C_{\bullet}$	MP zalisovaný	22 nF/400 V	TC 183	MH - ma	azaci feritová	hlava Tesla ANF	939 (z mag-
$C_{\mathfrak{b}}$	MP zalisovaný	0,1 μF/160 V	TC 181		tofonu B4 ne		
	dvojitý, elektro		.= +			.00 2 -2/	
O 6, C	, avone, cicka	2 × 32 μF/450 V	TC 536	Tranzisto	rv		
_	MD backieses		TC 485	T 101		nebo 107NU70)	
Ç,	MP krabicový	2 μF/160 V		T 102		nebo 107NU70)	
	elektrolytický	10 μF/25 V	TC 964	7 103		ijebo romatoro)	
$C_{102}$	elektrolytický	50 μF/12 V	TC 963	$T_{201}$	107NU70		
$C_{103}$	elektrolytický	50 μF/25 V	TC 964	$T_{202}$	107NU70		
	elektrolytický	10 μF/25 V	TC 964	TT 1			
C105	elektrolytický	100 μF/12 V	TC 963	Elektronk			
	elektrolytický	10 μF/25 V	10 703	$E_1$	ECC85		
				$E_2$	ECL82		
	elektrolytický	10 μF/150 V	10 961	$E_3$	ECC82		
	elektrolytický	50 μF/25 V	TC 964	$E_4$	EM84		
$C_{10}$	MP zalisovaný	10 nF/160 V	TC 181	$\tilde{E}_{b}$	EZ80		
C110	elektrolytický	100 μF/25 V	TC 964	7.8	L200		
	zalisovany	10 nF/160 V	TC 171	Diody			
	zalisovaný	18 nF/160 V	TC 171	$D_1$	křemíková	Y 4501	
	elektrolytický	50 μF/6 V	TC 962	$D_2$	křemiková	KASUI	
	MP zalisovaný	0,1 μF/250 V	TC 182	Pojistky			
$C_{11\delta}$	zalisovaný	1,8 nF/250 V	TC 172		-14 1 -11-1	1 . 0 7 4 200	37 000 17
$C_{116}$	zalisovaný	33 nF/160 V	TC 171	$Po_1$	sitova pojisi	tka 0,3 A pro 200	0 V, ZZU V
$C_{ii7}$	slidový	820 pF/500 V	TC 211			a 240 V;	
	slídový	100 pF/500 V	TC 210	*		0,4 A pro 15	
	odvíjecí keram.		1 0 210			0,6 A pro 11	0 V a 120 V
			TC 101	$Po_2$	anodová po	jistka 0,12 A.	
	MP zalisovaný	10 nF/160 V	TC 181				kračování)
C121	MP zalisovaný	10 nF/400 V	TC 183			(10	miacoouni j
				-			

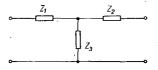
# mitočtové filtry

Ing. Jiří Myslík

Kmitočtové filtry patří mezi pasivní čtyřpóly. Čtyřpólem nazýváme takovou soustavu elektrických prvků, která má dvě vstupní a dvě výstupní svorky a slouží k přenosu elektrické energie. Pasivní čtyřpól je čtyřpól, který neobsahuje vnitřní zdroj napětí.

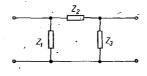
Čtyřpólům, které maji pro některé kmitočty velikost útlumu přenosu přibližně nulovou, zatimco pro jiné značně velkou, říkáme kmitočtové filtry. Kmitočty, pro které je útlum nulový, označujeme jako propouštěné kmitočty a jejich soubor tvoří propustné pásmo. Kmitočty, pro které není útlum nulový, jsou kmitočty potlačené a jejich soubor tvoří potlačené pásmo.

Článek popisuje filtry sestavené z článků typu T a II. Toto označení je odvozeno od tvaru schématu. Obecné schéma článku T je na obr. l, článku  $\Pi$  na obr. 2. Z<sub>1</sub>, Z<sub>2</sub>, Z<sub>3</sub> jsou impedance,

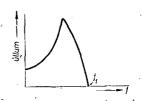


Obr. 1. Článek typu T

z nichž jsou články sestaveny. Jsou rea-lizovány reaktančními prvky, tj. kondenzátory, vlastními a vzájemnými indukčnostmi.



Obr. 2. Článek typu II



Obr. 3. Charakteristika horní propusti

Elektrická funkce obou článků je rovnocenná, volba mezi oběma typy závisí na finančních možnostech. Je třeba uvážit, že cívky bývají obvykle dražší než kondenzátory.

Podle požadavků kladených na filtr sestavují se jednotlivé články v řetězce.

#### Druhy filtrů

Všechny kmitočtové filtry lze rozdělit do čtyř skupin:

- horní propusti neboli dolní zádrže,
   dolní propusti neboli horní zádrže,
- 3. pásmové propusti,
- pásmové zádrže.



Obr. 4. Charakteristika dolní propusti

Horní propust je takový filtr, který od jisté (mezní) hodnoty kmitočty propouští. Ke kmitočtům nižším než mezní se chová jako zádrž. Příklad charakteristiky horní propusti je na obr. 3.

Dolní propust je filtr propouštějící kmitočty jen do mezního kmitočtu. Příklad její charakteristiky je na obr. 4.

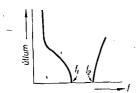
Pásmová propust (zádrž) je takový filtr, který propouští (nepropouští) kmitočty jen v určitém pásmu, ohraničeném mezními kmitočty. Příklad charakteristiky pásmové propusti je na obr. 5.

### Ztráty ve filtrech

Při návrhu a výpočtu jednoduchých kmitočtových filtrů je třeba si uvědomit, že uvedené vztahy platí jen pro ideální filtry, sestavené z bezeztrátových prvků. V praxi však nelze bezeztrátové prvky realizovat. Každý kondenzátor má určitý svod dielektrika, každá cívka má kromě reaktančního odporu i činný odpor daný odporem vodiče, z něhož je navinuta.

odporem vodiče, z něhož je navinuta.

Dále uvedené vztahy lze však přesto s dostatečnou přesností použít k praktickým výpočtům, budou-li mít prvky, z nichž má být filtr sestaven, velký činitel jakosti.

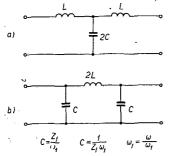


Obr. 5. Charakteristika pásmové propusti

Ztráty ve filtru se projevují tím, že 1. filtr v propustném pásmu rovněž poněkud tlumí, 2. neexistuje nekonečný útlum, filtr není pro potlačené pásmo kmitočtů úplně uzavřen, 3. neexistují ostré přechody v oblasti mezních kmito-

#### Postup při výpočtu jednoduchých kmitočtových filtrů

Při výpočtu filtrů je třeba brát v úvahu vliv zátěže. Zátěž má obecně impedanci  $\mathcal{Z}(\Omega)$ . Ze zátěže se vypočte tzv. jmenovitá impedance filtru  $\mathcal{Z}_t$ . Pro článek typu T je jmenovitá impedance dána vztahem



Obr. 6. a) dolní propust typu T; b) dolní propust typu II

$$\left( \text{prvni vztah pod obr. má být } L = \frac{\mathcal{Z}_t}{\omega_1} \right)$$

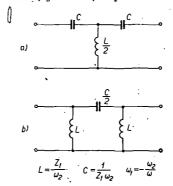
 $Z_t = 1,25 Z$ , pro článek typu II vztahem  $Z_t = 0,8 Z$ .

Obecný postup při návrhu a výpočtu filtru:

- 1. Stanoví se mezní kmitočty: dolní  $f_1$  a horní  $f_2$ .
- Stanoví se velikosti minimálního požadovaného útlumu pro některý kmitočet f z oblasti potlačených kmitočtů.
- Určí se tzv. poměrné úhlové kmitočty filtru ω<sub>1</sub> ze vztahů, které jsou na obr. 6 až 9.
- Z požadované velikosti útlumu pro vypočtený kmitočet ω<sub>t</sub> určíme z diagramu na obr. 10 potřebný počet článků filtru.

 Určíme druh článků (Τ nebo Π), z nichž bude filtr sestaven.

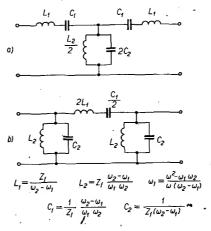
 Ze vztahů uvedených u jednotlivých typů článků (obr. 6 až 9) vypočteme hodnoty jednotlivých prvků filtru.



Obr. 7. a) horni propust typu T; b) horni propust typu II

#### Příklad výpočtu dolní propusti

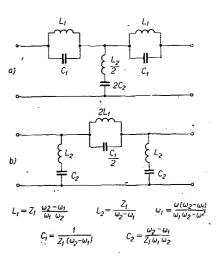
Úkolem je sestavit dolní propust s propouštěným pásmem do  $f_1$ = 3000 Hz, která má mít pro kmitočet f=4000 Hz útlum 3 Np (Np je značka jednotky zvané neper. Tato jednotka určuje velikost zisku nebo útlumu. Podobnou jednotkou je decibel dB. Mezi oběma jednotkami platí vztah l Np = 8,686 dB). Propust je na obou stranách připojena k impedancím  $Z_1$ = $Z_2$ = = 500  $\Omega$ .



Obr. 8. a) pásmová propust typu T; b) pásmová propust typu II

Zvolme dolní propust sestavenou z článků typu T podle obr. 6a. Poměrný úhlový kmitočet filtru  $(\omega_t)$  je dán vztahem

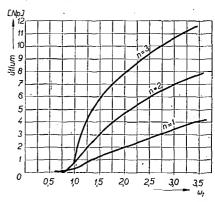
$$\omega_{\rm f} = \frac{\omega}{\omega_{\rm 1}} = \frac{2\pi f}{2\pi f_{\rm 1}} = \frac{f}{f_{\rm 1}} = \frac{4000}{3000} = 1.33.$$



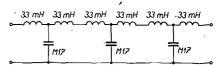
Obr. 9. a) pásmová zádrž typu T; b) pásmová zádrž typu II

Pro tento poměrný kmitočet má mít filtr útlum minimálně 3 Np. Z diagramu na obr. 10 je zřejmé, že pro tyto hodnoty je třeba filtr sestavit ze tří článků. Jmenovitá impedance filtru je dána

$$Z_{\rm f} = 1,25 \ Z = 1,25 \ .500 = 625 \ \Omega.$$



Obr. 10. Diagram k určení počtu článků filtru



Obr. 11. Schéma filtru, jehož návrh je v článku

Ze vztahů na obr. 6 vypočteme jednotlivé prvky:

$$L = \frac{Z_t}{\omega_1} = \frac{625}{2\pi \cdot 3000} = 33 \text{ mH},$$

$$C = \frac{2}{Z_t\omega_1} = \frac{2}{625 \cdot 2 \cdot \pi \cdot 3000} = 0.17 \text{ } \text{µF}.$$

Schéma navržené dolní propusti je na obr. 11.

S velmi zajímavou novinkou přichází na trh firma General Eletric – nabízí tranzistory a fototranzistory v Darlingtonově zapojení v pouzdru z plastické hmoty. Takový tranzistor (vlastně dva tranzistory v jednom pouzdru) má velký vstupní odpor i velké zesílení, což nelze s obyčejným tranzistorem realizovat. Tranzistory se prodávají pod označením D16P4 a fototranzistory L14B.

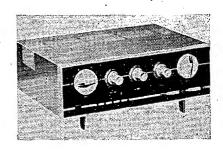
# TRANZISTOROVÝ STEREOFONNÍ DAŠ (LES) ZESILOVAC TESLA AZS 171

Pro dnešní test jsme vybrali jediný československý stereofonní tranzistorový nízkofrekvenční zesilovač Tesla AZS 171. Domníváme se, že toto zařízení zajímá velkou část naších čtenářů, neboť při současném rozvoji rozhlasu VKV, výborné jakosti některých gramofonových desek, celkem dobré úrovni magnetofonů na našem trhu apod. se bez dobrého nf zesilovače neobejde žádný diskofil, posluchač rozhlasu ani fonoamatér. Po dobrém a nepřiliš drahém nf zesilovači je konečně značná poptávka i mezi hudebními soubory. V současné době se pro jakostní reprodukci (Hi-Fi reprodukci) používá reprodukční řetěz: zdroj signálu, zesilovač s příslušnými korekcemi, reprodukcio soustavy. Na trhu jsou nebo v nejbližší době budou celkem dobré zdroje signálu, jsou i dobré reproduktorové soustavy (Dixi), není však k dispozici dobrý tranzistorový nf zesilovač. Tento nedostatek je tím tíživější, že ani jeden z rozhlasových přijimačů na našem trhu nemá takovou nf část. o niž by se dalo říci, že ji ze použít k jakostní mačů na našem trhu nemá takovou nf část, o níž by se dalo říci, že ji lze použít k jakostní

Při testování zesilovače AZS 171 jsme byli poněkud v rozpacích, a to tím více, čím více údajů jsme si ověřovali. I když zesilovač není označován jako vhodný pro věrnou reprodukci a odpovídá čs. normě pro nf zesilovače (velmi zasta-ralé), domníváme se, že při jeho návrhu ca konstrukci se nepostupovalo právě nejvhodněji; proto jsme se rozhodli srovnat jeho vlastnostni s vlastnostmi podobného zesilovače anglické firmy Leak, který má o jeden tranzistor v každém kanálu méně, jinak však je zhruba stejné koncepce a podle našeho názoru by odpovídal běžným požadavkům průměrného ctitele vě né reprodukce. K důkladnému posouzení nás vedla i cena zesilovače, která není právě nejnižší a která by odpovídala výrobku skutečně dobrému po všech stránkách.

Zesilovač Leak 30 má i výstup pro nahrávání na magnetofon, jednotlivé vstupy se dají přepínat pro různá vstupní napětí a různé vstupní impedance, hlasitost a korekce se mění tandemovými potenciometry. Tytéž regulační prvky jsou v zesilovači Tesla řešeny řadiči. Rozměrově jsou oba zesilovače podobné, zesilovač Tesla je poněkud menší a těžší. Vnitřní rozložení součástí je na obr. 1 (Tesla) a 2 (Leak). Zapojení jednoho kanálu obou stereofonních zesilovačů je na obr. 3 (Tesla) a 4 (Leak). Pozornosti jistě neujde převaha bulharských tranzistorů v osazení zesilovače ských tranzistorů v osazení zesilovače Tesla, které jsou podle naších informací v několika parametrech jakostnější než naše tranzistory (!). Odlišný je napá-jecí díl obou zesilovačů – regulovaný zdroj v zesilovači Tesla je osazen třemi tranzistory a Zenerovou diodou, není však elektronicky jištěn - při zkrátu se nejméně jeden z regulačních tranzistorů zcela jistě zničí. Napájecí díl v zesilovači Leak je podstatně jednodušší a tudíž levnější, jeho činnost je však zcela vyhovující.

Protože účelem testu však není kritika a posouzení použitého zapojení, ale jen zhodnocení dosaženého výsledku s da-



ným zapojením, budeme se věnovat jen objektivně zjištěným údajům, které mají přímý vliv na spokojenost spotřebitele uživatele zařízení.

#### Výsledky testu

Výsledky testu byly získány opakovaným měřením všech základních technických parametrů. Oba srovnávané zesilovače byly měřeny stejnými metodami a stejnými přístroji. U každého měřeného parametru je změřený údaj, v závorce údaj podle technických podmínek výrobce (Tesla) a za údajem v závorce tentýž parametr zjištěný u zesilovače Leak 30. Testovaný zesilovač Tesla je nový výrobek, dosud nepoužívaný, výr. č. 67000442; zesilovač Leak 30 je starší přístroj, běžně používaný po dobu asi dvou let.

Výstupní výkon pro zkreslení 3 %, 1000 Hz, impedance 4 \O:

levý kanál 10,5 W, pravý kanál 11,5 W (10 W), Leak větší než 11 W.

Kmitočtový průběh bez korekci, výstupní na-pěti 50 % (1000 Hz -0 dB): 40 Hz, -1,5 dB až 20 000 Hz, -1 dB; 40 Hz, -1,5 dB až 20 000 Hz, -1 dB; Leak 30 Hz, -2 dB až 20 000 Hz, -2,5 dB.

-2,5 dB.

Zkreslent při výstupním výkonu 10 W:

Tesla – levý kanál (L) při 100 Hz
3,6 %, při 1000 Hz 2,4 %, při
8 kHz 2,7 %;
pravý kanál (P) při 100 Hz
1,7 %, při 1000 Hz 1,3 %, při
8 kHz 1,7 %;
podle technických podmínek
nemá být větší než 3 %.

Leak: L – při 100 Hz 1,5 %, při
1000 Hz 1,4 %, při 8 kHz 1 %,
P – při 100 Hz 1,4 %, při
1000 Hz 1,3 %, při 8 kHz
1,5 %.

Zkreslení při 1000 Hz: Tesla – L – při 50 mW 2 %, 500 mW 0,7 %, 5 W 0,9 %, P – při 50 mW 2,5 %, 500 mW

P - pri 50 mW 2,5 %, 500 mW 1 %, 5 W 0,8 %. Leak - L - pri 50 mW 1 %, 500 mW 0,7 %, 5 W 0,6 %, P - pri 50 mW 1 %, 500 mW 0,6 %, 5 W 0,5 %.

Přeslech mezi kanály: při 1 kHz -41 dB (-40 dB), Leak -51 dB.

Odstup hluku při 10 W, 1000 Hz:
magnetofon – L –62 dB, P –59 dB
(-58 dB), Leak –65 dB, –60 dB,
radio – L –55 dB, P –53 dB (-55 dB),
Leak –62 dB, –63 dB,
mikrofon – L –54 dB, P –53 dB (-55 dB), Leak -59 dB, -61 dB.

## Technické údaje testovaného zesilovače a zesilovače Leak 30 stereo podle údajů

Výstupní výkon pro 4 Ω: 10 W pro každý

Výstupní impedance: 4 \O pro každý kanál;

Kmitočtový průběh bez korekcí: 40 Hz až 15 kHz, ±3 dB;

Kmitočtový průběh s korekcemi: 50 Hz až 15 kHz, ±12 dB;

Činitel harmonického zkreslení: 100 Hz až 8 kHz, 3 %;

Přeslechy mezi kanály: při 1 kHz -40 dB;

Stereováha: při 1000 Hz min. -10 dB;

Odstup hluku: při 10 W pro radio, gramo a mikro -55 dB, pro magnetofon -58 dB.

Vstupy: piezoelektrická přenoska 3 mV; rozhlasový přijímač stereo 30 mV;

mono 60 mV; magnetofon 220 mV, mono i stereo; mikrofon 3 mV, mono i stereo;

Napájecí napětí: 120/220 V, 50 Hz; Příkon při plném vybuzení: 60 W;

Cena: 2100, - Kčs;

10 W pro každý kanál.

4 až 15 Ω pro každý kanál. 35 Hz až 20 kHz  $\pm 2,5$  dB.

 $35~\mathrm{Hz} + 12~\mathrm{dB}$  až  $20~\mathrm{kHz} \pm$  $\pm 18 \, \overline{\mathrm{dB}}$ .

0,1 % při 8 W na 1 kHz.

do 1 kHz -50 dB, při 10 kHz -30 dB.

při 1000 Hz -25 dB.

při 10 W pro radio a magnetofon –66 dB, ostatní lepší než -55 dB.

přenoska 1 3,5 mV/47 k $\Omega$ ; přenoska 2 20 mV/33 k $\Omega$ .  $60 \text{ mV/0,1 M}\Omega$ , magnetofon 125 mV/20 kΩ,  $125 \text{ mV}/50 \text{ k}\Omega$ ,

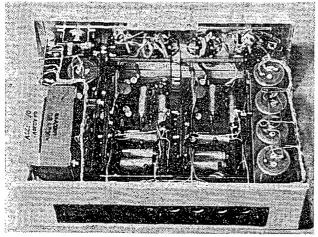
 $500 \text{ mV/} 50 \text{ k}\Omega$ 250 mV/0,1 M $\Omega$ ; 3 mV/33 k $\Omega$ ,

125 mV/0.15 M $\Omega$ ; magnetofonová hlava 3 mV/  $/47 \text{ k}\Omega$ .

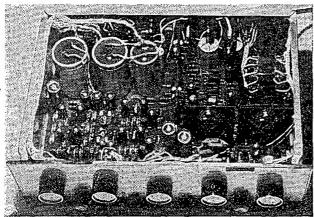
110 až 250 V, 40 až 60 Hz. 30 W (1000 Hz, jeden kanál).

34 liber šterlinků.

mikrofon



Obr. 1. Uspořádání součástek zesilovače Tesla AZS 171



Obr.

Zapojení jednoho kanálu zesilovače Tesla AZS 171

Obr. 2. Uspořádání součástek zesilovače Leak 30

Vstupni napěti pro výkon 10 W, 1000 Hz: magnetofon – L – 240 mV, P – 240 mV (200 mV), gramofon – L – 2,9 mV, P – 2,6 mV / (3 mV), radio – L – 30 mV, P – 27 mV (30 mV), mikrofon – L – 2,9 mV, P – 2,6 mV (3 mV). Regulace hlasitosti u zesilovače Leak

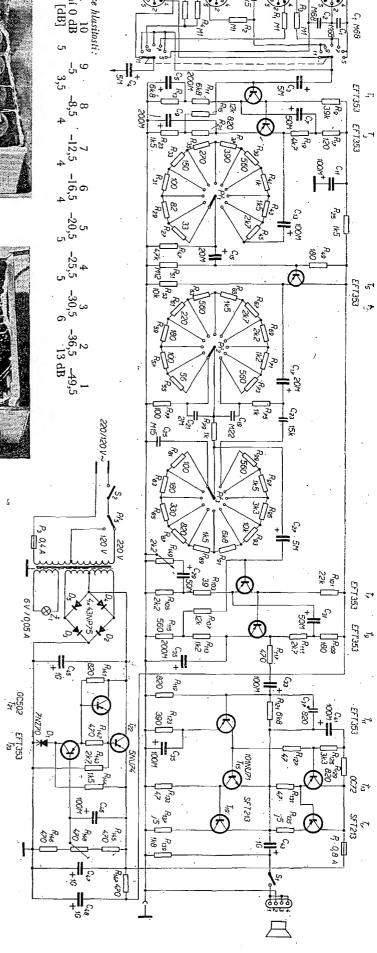
Možnost přebuzeni: 19 dB (15 dB), Leak 13 dB.

je plynulá, potenciometrem.

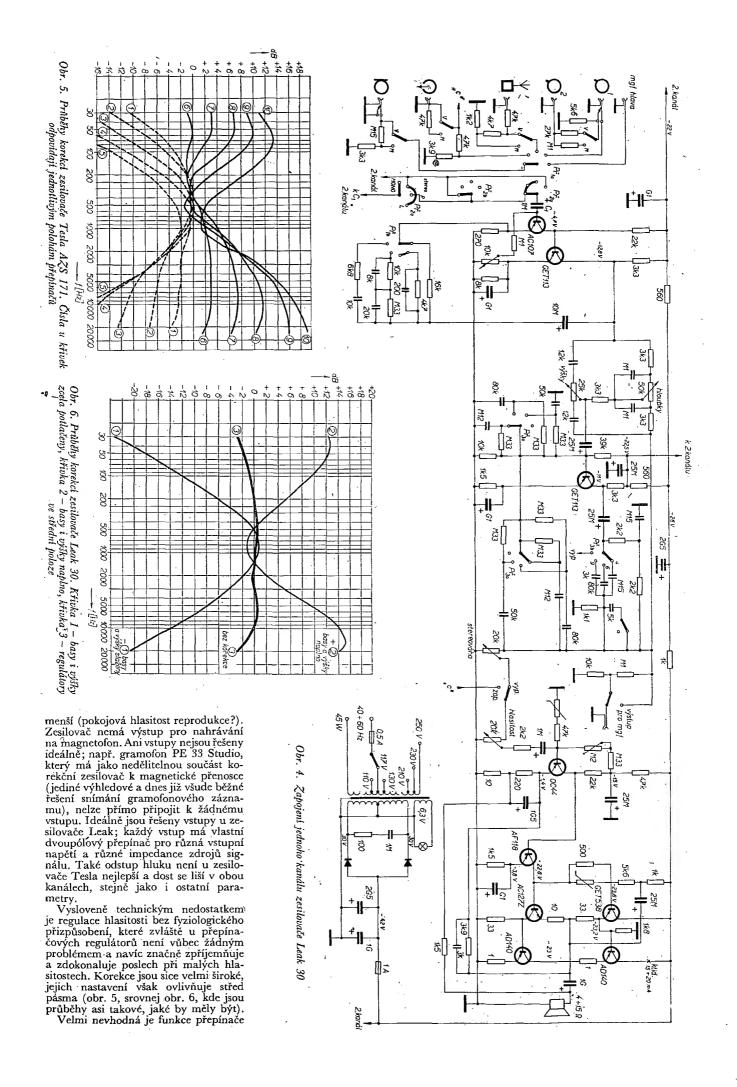
Průběh tónových korekci: 0 dB je při výstupním výkonu 100 mW na kmitočtu 1000 Hz, regulátor výšek a hloubek ve střední poloze. Regulace u zesilovače Leak -30 dB až +15,5 dB, plynulá; obr. 5 pro zesilovač Tcsla, obr. 6 pro Leak 30.

#### Zhodnocení zesilovačů

Pomineme-li prozatím některé speciálně technické nedostatky, má pro běžného spotřebitele zesilovač Tesla několik zásadních nedostatků: při zapnutí přístroje, při přepínání regulátoru hlasitosti a částečně i při přepínání korekcí se ozývá z reproduktorů značně hlasité rušivé praskání. Při zapnutí drnčí uvnitř zesilovače stínicí plech. Regulace hlasitosti má obrácený průběh – při malých hlasitostech jsou skoky příliš značné, mezi prvním a druhým stupněm regulátoru je zesílení větší o 13 dB, dále jsou skoky již mnohem



308 amatérské! VAI (1) (1) 67

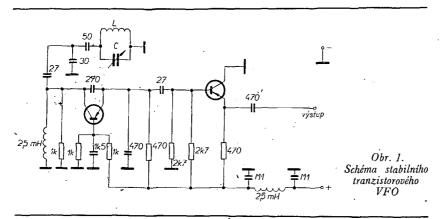


mono-stereo, který při poloze "mono" dovoluje reprodukci jen jedním kanálem, správněji jen jedním reprodukto-rem. Při případném zkoušení je dobře mít v zásobě rezervní pojistky - zesilovač má tutéž nectnost, jako svého času jedna varianta Transiwattu; při vybuzení na plný výkon vysokými kmitočty se pojistky přerušují nadměrným prou-

Závěrem technického hodnocení je třeba upozornit na to, že v zesilovači Leak, který byl použit ke srovnání, nejsou žádné součástky, které by byly zvláštní jakosti nebo speciálního provedení; také tranzistory jsou germanio-vé, zcela běžné. Je však zajímavé srovnat i uspořádání vnitřku zesilovačů, které je patrné z fotografií. Zesilovač Leak je velmi přehledně uspořádán na jedné desce s plošnými spoji, na níž je dobrý přístup ke všem součástkám.

Doufejme, že se konečně i u nás bu-douGyrábět komerční přístroje pro do-mácí využití (např. rozhlasové přijímače), které nebudou jen "střední ja-kostní třídy". Čeká na ně stále větší

množství zájemců.





#### Josef Nevole, OK1AKB

Každý amatér pracujíci na pásmu 2 m časem dospěje k názoru, že vysilač řízený krystalem na jediném neproměnném kmitočtu není nejlepším řešením. K velkému rušení dochází zejména při závodech, protože většina stanic používá dolní polovinu pásma. Tranzistorový vysílač má navíc ještě nevýhodu v tom, že má nepatrný výkon. Tyto okolnosti nutí amatéra, aby svůj vysílač konstruoval jako laditelný i v oblasti VKV. Stabilita dosud popisovaných laditelných tranzistorových vysílačů nebyla taková, aby je bylo možné srovnat s podobnými vysílači elektronkouými; možnosti ladění bylo využíváno jen v nouzi. Popisovaný vysílač je řešen jako laditelný v celém pásmu 144 až 146 MHz. Stabilitou kmitočtu se plně vyrovná dobrému elektronkovému vysílači s oscilátorem řízeným krystalem.

#### Popis zapojení

Laditelný oscilátor  $T_1$  (obr. .1) je tranzistorová verze Clappova oscilátoru. Toto zapojení má vynikající stabilitu a lze je použít i pro malé vysílače na KV. Za povšimnutí stojí kondenzátory  $C_3$  a  $C_4$ , jejichž kapacita je nezvykle velká vzhledem ke kmitočtu oscilátoru (4 MHz). Je to proto, že tranzistor má mnohem větší strmost než elektronka. Kmitočet oscilátoru určují součásti  $L_1$ ,  $C_1$ ,  $C_2$ ,

 $C_3, C_4$ . Krystalem řízený oscilátor zajímavé zapojení harmonického oscilátoru. Krystal "X" (možno použít kterýkoli z řady B 00 až B 90 ze stanice RM31) je zapojen mezi bázi a zem. V emitoru je obvod  $L_2$ ,  $C_7$ , naladěný na trojnásobek kmitočtu krystalu - oscilátor kmitá na tomto kmitočtu. Zpětnou vazbu mezi bází a emitorem uzavírá kondenzátor C8. Kolektorový proud je oscilacemi natolik zvlněn, že je možné v kolektorovém obvodu ( $\hat{L}_3$ ,  $\hat{C_9}$ ) vybírat až pátou harmonickou kmitočtu emitorového obvodu – tj. patnáctou harmo-nickou kmitočtu krystalu. V našem případě vypadá sled kmitočtů takto: krystal "X" asi 6,66 MHz; obvod v emitoru L<sub>2</sub>, C<sub>7</sub> asi 20 MHz; obvod v kolektoru L<sub>3</sub>, C<sub>9</sub> asi 40 MHz. Tento harmonický oscilátor nepracuje s krystaly v mechanických držácích, protože

mají příliš velkou paralelní kapacitu.  $ilde{\mathsf{V}} \hat{\mathsf{f}}$  signály získané v tranzistorech  ${\mathcal{T}}_1$ (proměnný) a  $T_2$  (pevný) se směšují v aditivním směšovači, osazeném tranzistorem T3. Proměnný signál se odebírá z emitoru T<sub>1</sub> a vede se přes C<sub>6</sub> na bázi  $T_3$ ; pevný signál se odebírá z kolektoru  $T_2$  a přes  $C_{11}$  se přivádí na emitor  $T_3$ . V kolektoru  $T_3$  je obvod  $L_4$ ,  $C_{12}$  laděný na rozdíl směšovaných kmitočtů, tj. na MHz. Aby se takto získaný signál ještě lépe oprostil od nežádoucích signálů (hlavně od 40 MHz) a dále zesílil, následuje oddělovací stupeň  $T_4$ .

Kolektor T4 je připojen na odboč-ku L6. Zde narážíme na protichůdku L<sub>6</sub>. Zde narazime na protichud-né požadavky: obvod L<sub>6</sub>, C<sub>16</sub> má být co nejkvalitnější, aby zamezil pro-nikání nežádoucích kmitočtů, ale měl by zase být dost široký, aby se nemusel dolaďovat při ladění v pásmu. Kom-promisu je dosaženo tím, že obvody L<sub>4</sub>, C<sub>12</sub> a L<sub>6</sub>, C<sub>16</sub> jsou laděny rozloženě; výkon vysílače je v pásmu l MHz (na 144 MHz) přibližně stejný a ladí se jen kondenzátorem  $C_1$ . Další stupně jsou již vázány indukčně.  $T_5$  je zdvojovač ze 36 na 72 MHz v zapojení se společnou bází. T<sub>6</sub> je rovněž zdvojovač na 144 MHz. Stupně s tranzistory T<sub>5</sub> a T<sub>6</sub> lze zapojit i se společným emitorem – s dobrými tranzistory se dosáhne většího zisku než v zapojení se společnou bází. Přepojení na destičce s plošnými spoji

#### Stabilní tranzistorový VFO

Že se dá i s tranzistory postavit VFO pro vysílač, to je známá věc a už i skalní "elektronkoví" amatéři se s touto skutečností smiřují. Přesto je pozoruhodné, že například ve známém transceiveru Swan 350 jsou použity jen dva tranzistory, a to právě ve VFO. Ostatní osazení transceiveru je elektronkové. Základní schéma tohoto VFO je na obr. 1. První tranzistor pracuje jako oscilátor, druhý jako emitorový sledovač k oddělení oscilátoru od zátěže. V originálním zapojení se oscilátor dokonce přepíná podle toho, na kterém pásmu má transceiver pracovat (je určen pro kmitočty až 15÷20 MHz).

Jednomu známému pražskému amatérovi, skalně "elektronkovému" nedalo spát a oscilátor vyzkoušel. Jaké však bylo jeho překvapení, když oscilátor na 24 MHz "ujel" za půl hodiny skutečně o pouhých 300 Hz! Bez termostatu, bez stabilizovaného zdroje. Snad nyní "přesedlá" na tranzistory...

Oscilátor byl pak vyzkoušen ještě několikrát a vždy s výbornými výsledky. Doporučuji proto toto zapojení všem zájemcům o tranzistorový TX. -ra

.

není obtížné, protože tyto stupně pracují ve třídě B a mají proto minimální počet součástí. Koncový stupeň je osazen tranzistorem  $T_7$  a pracuje rovněž ve třídě B v zapojení se společným emitorem (opět podle kvality tranzistoru). Příkon při provozu A1 je asi 150 mW a výkon na umělé zátěži 300  $\Omega$  asi 36 mW. Zajímavé je, že se mi nepodařilo dosáhnout u tranzistorového koncového stupně lepší účinnosti než 23 %.

Funkčním přepínačem Př<sub>1</sub> se volí druh provozu. V poloze "Al" je odpoje-no napájení modulátoru a klíčem se spíná napájení koncového tranzistoru  $T_7$ . V poloze "A3" se připojí napájení modulátoru a tranzistor  $T_7$  se zapojí do série s tranzistorem  $T_{10}$ . Je to jakási modulace "sériovým závěrným tranzistorem", používaná často ve vysílačích pro řízení modelů. Výhoda této modulace spočívá v její jednoduchosti a minimálním počtu součástí. Vylučuje také možnost zničení koncového tranzistoru napěťovými špičkami, které mohou vzniknout na modulačním transformátoru. Nevýhodou je, že vť výkon odevzdaný do antény dosahuje hodnoty provozu "Al" jen v modulačních špičkách – jde tedy o typickou účinnostní modulaci (obdoba modulace g3, g2 apod. u elektronek).

Modulátor je osazen třemi tranzistory. Tranzistory  $T_8$  a  $T_9$  pracují jako dvoustupňový nf zesilovač. Tranzistor  $T_{10}$  je emitorový sledovač se stejnosměrnou vazbou – "sériový závěrný tranzistor". Při seřizování vysílače je možné dosáhnout stavu, kdy i při modulaci protéká tranzistory  $T_7$  a  $T_{10}$ konstantní proud a v rytmu modulace se mění jen dílčí napětí na těchto tranzistorech - okamžitý součet těchto napětí se vždycky rovná napětí zdroje. Mikrofon tvoří uhlíková vložka typu MB, zapojená jako součást stabilizačního zapojena jako součast sabnizacinno-obvodu tranzistoru  $T_8$  – tím jí pro-téká automaticky příčný proud, po-třebný k jejímu provozu. Získ zesilovače se řídí trimrem  $R_{13}$ .

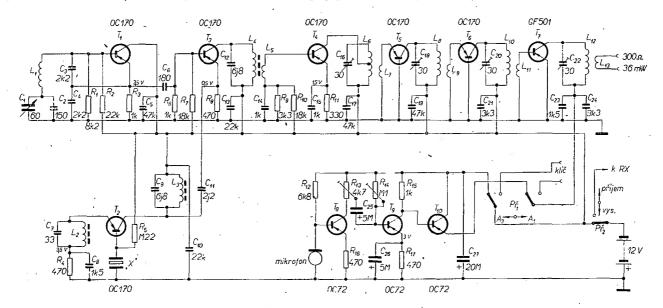
#### Součástky a stavba

Vysílač jsem postavil na destičce s plošnými spoji (obr. 2). Spoje jsem vyznačil tužkou a potom vykryl zředě-ným nitrolakem. Po krátkém zaschnutí (asi 15 min.) jsem nepokrytá místa odleptal roztokem chloridu železitého. Při zapojování jinou technikou je nutné uzemnit kondenzátory C1, C2, C4, C5 do jednoho bodu, jinak se zhorší stabilita proměnného oscilátoru! Kondenzátory C2, C3 a C4 použijeme slídové - jsou to nejdostupnější kondenzátory s nepatrným vlivem teploty na jejich kapacitu. Kondenzátor Ĉ5 má také velký vliv na pohyb kmitočtu oscilátoru – nejlépe se osvědčil typ MP (metalizovaný papír). Všechny součásti oscilátoru jsou samozřejmě důkladně mechanicky upevněny, cívka  $L_1$  je pevně navinuta a zajištěna izolačním lakem. Kondenzátor C1 je vzduchový, s dobrým dotykem rotoru na kostru. Stínění tranzistorů, pokud je vyvedeno (typ 0C170), se připojí na zem. Cívky  $L_2$ ,  $L_3$  a  $L_4$  se dolaďují železovými jádry M7 × 12. Pájecí body označené kroužkem (obr. 2) je třeba zesílit dutými nýtky o Ø 2 mm – předejdeme tím případnému utržení fólie plošného spoje při mechanickém namáhání. Při pájení hrníčkových trimrů dbáme, aby rotor byl vždy připojen ke studenému konci cívky. Krystal, všechny hrníčkové trimry a kondenzátory C<sub>2</sub> a C<sub>5</sub> jsou připájeny ze strany spojů. Zdířky pro anténu a klíč jsou s přepínačem druhu provozu upevněny na destičce z hliníkového plechu o tloušťce 1,5 mm, která je přišroubována k destičce s plošnými spoji. Vysílač jsem zhotovil jako část budoucí radiostanice, proto ještě nejsou dořešeny některé detaily, např. upevnění konektoru pro mikrofon a přepínač příjem – vysílání. Tyto drobnosti si jistě každý, kdo se pro stavbu rozhodne, vyřeší sám.

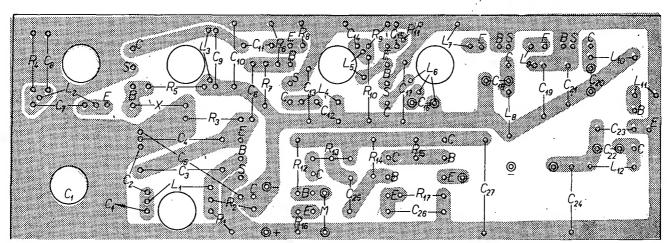
#### Uvedení do chodu

Nejvhodnější je tento způsob: zhotovíme všechny díly a připájíme je na destičku s plošnými spoji (kromě tran-zistorů). Po důkladné kontrole připájíme tranzistor  $T_1$ . Dále budeme potřebovat Avomet a absorpční vlnoměr do 150 MHz. Připojíme baterii a Avometem kontrolujeme napětí na emitoru proti zemi (asi 3,5 V). Potom přiblížením vlnoměru k cívce L<sub>1</sub> zjistíme, kmitá--li oscilátor a na jakém kmitočtu. Stejný postup opakujeme u tranzistoru oscilátor nasadí, i když je obvod L2, C7 značně rozladěn. Cívku  $L_2$  doladíme na maximální výchylku vlnoměru (20 MHz). Obvod  $L_3, C_9$  rovněž doladíme na maximum (40 MHz). Na komunikačním přijímači si zjistíme přesné kmitočty oscilátorů (4 MHz'a 20 MHz) a upravíme rozsah laditelného oscilátoru (změnou kapacity  $C_2$ ) tak, abychom dostali při otevřeném  $C_1$  kmitočet  $2 \times 20 - 4 =$ = 36,00 MHz. Kmitočty 20 (40) MHz MHz nemusí být samozřejmě celá čísla. Pak připojíme tranzistory

T<sub>3</sub> a T<sub>4</sub> a nastavíme na největší výchyl-ku vlnoměru (na kmitočtu 36 MHz) obvody  $L_4$ ,  $C_{12}$  a  $L_6$ ,  $C_{16}$ . Při správném naladění je intenzita signálu 40 MHz u cívky L6 (měřeno vlnoměrem) velmi malá. Abychom se přesvědčili, nekmitá--li stupeň s T<sub>4</sub>, zkratujeme kterýkoli oscilátor kondenzátorem 0,1 µF (paralelně k cívce  $L_1$  nebo  $L_2$ ) – signál 36 MHz musí ustat. Pak již připojíme všechny ostatní tranzistory. Obvody jsou laděny takto: L<sub>8</sub>, C<sub>18</sub> na 72 MHz;  $L_{10}$ ,  $C_{20}$  na 144 MHz a  $L_{12}$ ,  $C_{22}$  rovněž na 144 MHz. Do anténních zdířek připojíme umělou zátěž - nejlépe žárovku 6 V/0,05 A. Pro správnou činnost násobičů a zesilovačů je velmi důležité nastavit správnou vazbu mezi jednotlivými stupni. Postupujeme tak, abychom dostali vždy co největší signál na nasta-vovaném stupni, aby však přitom obvod LC předcházejícího stupně, z něhož signál odebíráme, stále zřetelně ladil. Toho dosáhneme přihýbáním vazebních cívek L<sub>5</sub>, L<sub>7</sub>, L<sub>9</sub>, L<sub>11</sub> k příslušným obvodům. Při příliš tesné vazbě ztrácíme výkon, obvody jsou příliš "tupé" a je nebezpečí pronikání nežádoucích signálů přes všechny stupně až do antény. Je-li všechno v pořádku, obvody naladěny na maximum a Př<sub>1</sub> je v poloze A1, rozsvítí se mírně žárovička (podle použitého tranzistoru T7). Pří konečném slaďování nastavíme obvod  $L_4$ ,  $C_{12}$  na 36,05 MHz a obvod  $L_6$ ,  $C_{16}$  na 36,15 MHz. Dosáhneme tím rovnoměrného výkonu od 144 do 145 MHz. Pokud



Obr. 1. a 2. Zapojení a deska s plošnými spoji vysílače



#### Výsledky

Stabilita vysílače je velmi dobrá. Přesto, že napájení proměnného oscilátoru není stabilizováno, "ujede" kmitočet v pásmu 144 MHz během 15 vteřin po zapnutí nejvíce o 500 Hz, potom po zapnuu nejvice o 300 Hz, potom již vykazuje jen pomalé změny, nepřesahující desítky Hz.- Změnou napětí baterií (čerstvé-opotřebované) se také postupně mění kmitočet laditelného oscilátoru (při rozdílu 3 V není změna větší než 3 kHz). Proto budeme považovat údaje na stupnici oscilátoru za informativní.

S vysílačem jsem navázal řadu spojení A3 i A1. Za zmínku stojí Praha—Teplice (OK1KPU) RS 58, Praha — Liberec (OK1KPV) RS 57 fone a Praha — Vrch-labí (OK1GV) RST 589 CW. Vysílám na tříprvkovou anténu a mám výhodné QTH. Nemáme-li vhodný tranzistor  $\widetilde{T}_7$ , lze vysílat i na zdvojovač  $T_6$  a s výkonem asi 3 mW lze dosáhnout pozoruhodných spojení. Závěrem bych chtěl poděkovat všem soudruhům, kteří mi pomáhali při pokusech, za jejich trpělivost a cenné informace, žvláště OKIVEZ za první QSO (vysílač ještě "na prkénku") a OKIVCA za posouzení kmitočtové stability vysílače kontrolou kvistalovím kalibrátorem. krystalovým kalibrátorem.

#### Literatura

Přehled tranzistorové techniky - lístkovnice AR.

Radiový konstruktér 5/65.

Čermák, J.: Tranzistory v radioamatérské praxi. Praha: SNTL 1960.

	. Se	znam	sou	částí	
R <sub>1</sub> R <sub>2</sub> R <sub>3</sub> R <sub>4</sub> R <sub>5</sub> R <sub>6</sub> R <sub>7</sub> R <sub>8</sub> R <sub>9</sub> R <sub>10</sub>	TR 113 TR 113 TR 113 TR 113 TR 113 TR 113 TR 113 TR 113 TR 113 TR 113	8k2 22k 1k 470 M27 1k 18k 470 3k3 18k 330	R; R; R; R1 2 R1	trimr trimr TR 113	4k7 M1 3 1k 3 470
C <sub>1</sub>	vzduchový trimr z RSI slída	60 pF 150	C <sub>15</sub>	ker. hrníčkový trimr	lk 3.÷30 pF
C3 C4 C5 C6 C7 C6 C7 C6 C10 C11 C12 C12 C13 T1 T1 T3	slida slida TC 161MP slida slida ker. ker. ker. ker. ker. ker.	2k2 2k2 47k 180 33 1k5 6j8 22k 2j2 6j8 22k 1k	C <sub>21</sub> C <sub>22</sub> C <sub>23</sub> C <sub>24</sub> C <sub>25</sub> C <sub>26</sub> C <sub>27</sub> T <sub>7</sub> T <sub>8</sub> T <sub>9</sub>	ker. hrn. trimr ker. hrn. trimr ker. hrn. trimr ker. ker. TC 923	47k 3÷30 47k 3÷30 3k3 3÷30 1k5 3k3 5M 5M 20M
$T_{s}$ $T_{s}$ $T_{to}$ $T_{$					

312 (Amatérské! A I) (1) (1)

 $\frac{P_{T_1}^*}{P_{T_2}^*}$  tlačítko s aretací 2×2 polohy

Tabulka indukčnosti

Cívka	Poč. záv.	Rozměry, pozn.	ø drátu
Li	42	, ,	0,3 mm CuPH
L <sub>2</sub>	. 18		0,3 mm CuPH
L <sub>2</sub>	. 8		0,5 mm CuPH
$L_4$	8		0,5 mm CuPH
$L_{\mathfrak{s}}$	1	u studeného konce L <sub>4</sub>	0,5 mm CuP
L	2 × 4		0,5 mm CuP
L,	1	u studeného konce L.	0,5 mm CuP
$L_8$	6	samonosná, Ø 12 mm, délka 10 mm	1 mm holý
L,	1	u studeného konce $L_{f e}$	0,5 mm CuP
$L_{10}$	. 4	samonosná, Ø 6,5 mm, délka 8 mm	1 mm holy
$L_{11}$	1	u studeného konce $L_{10}$	0,5 mm CuP
L 11	4	viz L <sub>10</sub>	1 mm holý
L <sub>13</sub>	2	přes-cívku L <sub>18</sub> na Ø 11 mm	1 mm CuP

 $L_1$  až  $L_4$  jsou vinuty válcově na trolitulové kostřičce o  $\emptyset$  10 mm

# VARAKTOROVE NASORIĆE

Vladimír Svoboda, prom. fyzik, OK1-656

V posledních letech nastává veliký rozmach aplikací polovodičových součástí. U polovodičových diod se kromě usměrňovacího účinku přechodu n-p využívá i jiné vlastnosti – napělové závislosti kapacity přechodu. Přiložíme-li na přechod p-n napětí ve zpětném směru (takže jim neteče proud), vzdálí se oblasti se zápornými a kladnými nositeli nábojů na opačné strany přechodu a vytvoří jakési pomyslné polety kondenzátoru. Měníme-li nyní napětí na přechodu, mění se i vzdálenost těchto oblastí a tím i kapacita přechodu. Čím větší napětí na přechod přiložíme, tím více se od sebe tyto oblasti vzdálí a tím menší budou mít kapacitu. Obrázek I vkazvie závýslost kapacity přechodu na přiloženém napětí. Diodám s touto vlast-Obrázek I ukázuje závislost kapacity přechodu na přiloženém napětí. Diodám s touto vlastností říkáme obvykle varikapy nebo varaktory. Přitom pod pojmem varikap rozumíme zpravidla kapacitní diody pro nižší kmitočty.

Na vysokých kmitočtech se náhradní schéma varaktoru skládá z bezeztrátové kapacity C v' sérii s odporem  $r_s$ , který představuje odpor polovodičového materiálu, z něhož je varaktor vyroben (obr. 2). Jedním z hlavních parametrů varaktoru je (kromě průběhů kapacity v závislosti na napětí) tzv. činitel jakosti Q. Ten definujeme z prvků náhradního schématu výrazem

$$Q = \frac{1}{\omega C r_0}$$

Protože kapacita varaktoru je závislá na napětí, je třeba uvádět s činitelem jakosti vždy i toto napětí. Obvykle se činitel jakosti udává při nulovém před-pětí nebo při tzv. závěrném napětí, které zpravidla definujeme pro proud 10 μA ve zpětném směru. Z činitele

Obr. 1.

jakosti definujeme dále mezní kmitočet varaktoru. Při tomto kmitočtu je činitel jakosti roven jedné; obvykle se uvádí pro závěrné napětí, kdy je kapacita minimální. Potom je

$$f_{\rm m} = \frac{1}{2\pi \; C_{\rm min} r_{\rm s}}$$

Mezní kmitočet je hlavním ukazate-lem použitelnosti varaktoru v para-metrických zesilovačích i v násobičích kmitočtu. Činitel jakosti na jiném kmi-točtu zjistíma spadna za vytobu které točtu zjistíme snadno ze vztahu, který vyplývá z obou předcházejících:

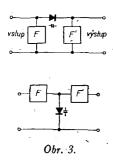
$$Q = \frac{f_{\rm m}}{f}.$$

Obr. 2.



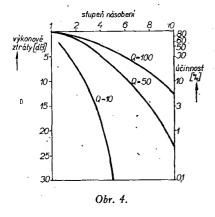
Přehled některých typů varaktorů a varikapů vhodných pro práci na nižších kmitočtech je v tab. 1. Uváděný vstupní a výstupní kmitočet je třeba brát jen informativně, stejně jako údaj o vstupním výkonu.

Jak vidíme z obr. 1, je charakteristika varaktoru nelineární. Přivedeme-li na varaktor nějaký signál, dojde vlivem této



nelinearity ke zkreslení signálu a tím i ke vzniku harmonických kmitočtů. Abychom z násobiče získali požadovaný kmitočet z celého spektra, které se objevuje na varaktoru, musíme k němu při-pojit filtry. Ty propustí žádaný kmito-čet a ostatní zadrží. Na obr. 3 jsou schematicky znázorněny dvě možnosti za-pojení varaktoru do obvodu násobiče. pojení varaktoru go obvodu ".... První pří pad je se sériově, druhý s para-lalaž gapojeným varaktorem. V obou lelně zapojeným varaktorem. případech se vstupní filtr F ladí na základní kmitočet, výstupní filtr F' na požadovanou harmonickou.

Kdybychom méli bezeztrátový varakf ctor f ctor fcentní účinnosti při násobení na libovolnou harmonickou. V praxi však nemáme nikdy ideální varaktor a také vnější obvody mají nějaké ztráty. Dosažitelná účinnost je vždy závislá na činiteli jakosti Q varaktoru a na stupni násobení. Na obr. 4 je závislost výko-nových ztrát na činiteli jakosti varaktoru, při vstupním kmitočtu násobiče a stupni násobení. Je vidět,-že s vyšším stupněm násobení se rychle zvětšují ztráty. Je proto mnohdy účinnější používat kaskádní spojení násobičů s nižším stupněm násobení, než jeden s vy-sokým stupněm. Například zdvojovač doplněný ztrojovačem je účinnější než násobič šesti.

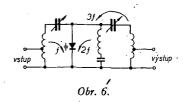


Při praktické konstrukci násobiče musíme vycházet z požadovaného vstupního a výstupního kmitočtu. Pro kmitočty asi do 500 MHz lze používat prvky se soustředěnými parametry. Jak jsme ukázali výše, jsou možná dvě uspořádání, jedno se sériově a druhé s paralelně zapojeným varaktorem. O možnosti zapojení jsou na obr. Obr. 5a ukazuje sériové zapojení diody,

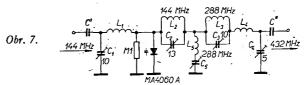
obr. 5b paralelní zapojení. Vstupní obvod se skládá z cívky L a kapacity C, výstupní obvod z cívky L' a kapacity C'Násobič se přizpůsobuje ke zdroji a k zátěži indukční nebo kapacitní vazbou

(obr. 5a, b).

Paralelní zapojení varaktoru je ob-vyklemnohem výhodnější, protože varak-tor lze jedním koncem připevnit k zemnicímu bodu (v praxi ke kostře), což je zvláště u výkonových násobičů vhodné z hlediska chlazení. Obvody na obr. 5 se velmi dobře hodí pro zdvojovač kmitočtu, kde lze s diodou (Q asi 100) dosáhnout účinnosti kolem 70 až 80 %. Zapojíme-li takto ztrojovač, klesne jeho účinnost na 30 až 40 %. Zlepšení účinnosti ztrojovače můžeme dosáhnout přidáním dalšího obvodu, kterému obvykle říkáme doplňkový. V případě násobení třemi je tento doplňkový obvod naladěn na druhou harmonickou základního kmitočtu. Zapojení takto uspořádaného ztrojovače je na obr. 6. Přidáním doplňkového obvodu vzroste účinnost ztrojovače asi na 60 až 70 %.



Jako příklad konstrukce varaktorového násobiče kmitočtu uvedeme násobič z kmitočtu 144 MHz na 432 MHz [2]. Praktické zapojení násobiče je na obr. 7, údaje o cívkách jsou v tab. 2. V násobiči je použit varaktor MA4060A Vinasolici je použit varaktor MA4000A firmy Microwave Associates. Ve schématu jsou C' a C'' vazební kapacity, které mohou být vytvořeny např. ze dvou stočených izolovaných vodičů. Laděné obvody  $L_2, C_2$  a  $L_3, C_3$  tvoří filtrační obvody, zabraňující pronikání základní harmonické a druhé harmonické na výstup pásobiče. Isou samonické na výstup pásobiče. Isou samonické na výstup pásobiče. nické na výstup násobiče. Jsou samo-statně, ještě před připojením okol-ních součástek, naladěny na kmitočty 144 MHz a 288 MHz. Vazební kapa-



Doplňkové obvody se používají i u násobičů vyššího řádu, obvody se však stávají velmi složitými.

Pro kmitočty mezi 500 MHz až 3 GHz je nejvhodnější konstruovat jednotlivé obvodové prvky násobičů sou-osou technikou nebo technikou pásko-vých vedení. Zvláště druhá metoda je velmi vhodná vzhledem k mnohem snazší výrobě. Pro kmitočty nad 3 GHz se používají vlnovody nebo jejich kombinace se souosými obvody. Některé další poznatky o teorii a konstrukci varaktorových násobičů kmitočtu lze získat z literatury [1], [2], [3].

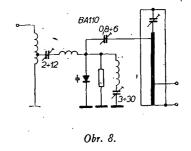
Dosavadní rozbor si všímal jen přenosu čisté nosné vlny násobičem. Je zřejmé, že ani přenos telegrafního sig-nálu (Al) nebude dělat potíže. Jinak je tomu při přenosu modulace. Amplitudovou modulaci lze přenést v podstatě dvěma způsoby. První spočívá v násobení již modulovaného signálu. Tento způsob lze použít pro přenos jednoduché amplitudové modulace, jaká většinou připadá v úvahu při amatérském provozu. Pracuje-li násobič s maximálním výkonem, není již lineární závislost mezi vstupním a výstupním výkonem. To by vedlo k omezení modulačních špiček a tím ke zkreslení modulace. Přenášíme-li proto násobičem amplitudově modulovaný signál, musíme zmenšit výkon vstupující do násobiče asi na polovinu maximálně dovoleného. Tímto způsobem lze např. amplitudově modulovaný signál na kmitočtu 144 MHz vynásobit třikrát a přímo použít k vysílání na kmitočtu 432 MHz. Druhý způsob přenosu amplitudové modulace spočívá ve využití výkonového parametrického směšovače jako modulátoru. Pro znač-nou nákladnost a složitost nepřichází však v amatérském použití v úvahu.

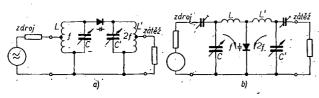
Obr. 5.

city C' a C'' lze nejsnadněji nastavit při uvádění do chodu reflektometrem a měřičem výkonu. Na násobič přivádíme nejprve menší výkon a upravujeme C tak, aby odražená vlna byla mini-mální. Současně kondenzátorem C' nastavujeme maximální výstupní výkon do měřiče výkonu, který tvoří zátěž násobiče. Postupným zvyšováním vstup-ního výkonu nastavíme násobič do provozního režimu. Po každém zvýšení vstupního výkonu bude třeba doladit i ostatní prvky násobiče. Účinnost takto konstruovaného násobiče se pohybuje kolem 65 %. Bude-li výstupní obvod tvořit souosý rezonátor, může účinnost dosáhnout až 70 %. Maximální vstupní výkon pro tento násobič je asi 20 W. Použijeme-li jej k násobení amplitudově modulovaného signálu, musíme vstupní výkon snížit asi na 8 až 10 W, aby nedošlo ke zkreslení modulace.

Se stejným varaktorem (nebo s typy MA4060C, MA4962, MA4963, 1N4388) lze konstruovat také násobič z kmitočtu 432 MHz na 1296 MHz. Zde však již musí tvořit výstupní obvod souosý rezonátor. Účinnost se pohybuje s varaktorem MA4060A kolem 55 %, maximální vstupní výkon je asi 12 W.

Uvedené příklady používají varaktory speciálně konstruované pro násobení. Pro nižší výkonové úrovně a za cenu poněkud horší účinnosti lze použít k násobení kmitočtu 144 MHz na 432 MHz i varikap typu BA110 nebo Tesla KA201. Příkladem takové konstrukce je zapojení na obr. 8 [4]. Násobič v tomto zapojení dosahuje účinnosti asi 50 %. peciálně konstruované pro násobení.





Maximální vstupní výkon je asi 800 mW při vyšším vstupním výkonu již dochází k zahřívání varikapu. Bližší podrobnosti o konstrukci, včetně výkresu výstupní dutiny a údajů o cívkách jsou v pramenu [4].

Výhody parametrických násobičů kmitočtu lze shrnout do těchto bodů:

1. Spolehlivost provozu a dlouhá doba života.

#### 2. Dobrá účinnost.

- 3. Dobrá kmitočtová stabilita daná stabilitou budicího generátoru, který kmitá na nižších kmitočtech.
- 4. Možnost snadného sdružení s dalšími polovodičovými zařízeními, jako jsou tranzistorové budicí generátory, parametrické zesilovače, polovodičové modulátory apod.

Pro nás je dosud nevýhodou obtížná dosažitelnost výkonových násobicích varaktorů, ale i to je snad jenom otázkou času.

Tab. 1.

[1] Hyltin, T. M., Kotzebue, K. L.: A
Solid State Microwave Source from
Reactance Diode Harmonic Gene-
rators. IRE Trans. MTT – 9, leden
1961, str. 73 až 78. IRE Trans.
MTT – 10, září 1962, str. 399 až
401

Literatura

von Frequenzvervielfachern mit Varactoren. Internationale Elektronische Rundschau 20 (1966), č. 4, str. 224, 226, 228, 230, 233. [3] Fairley, D. O.: How to Design Solid – State Microwave Genera-

tors. Electronics 36 (1963), č. 22, str. 23 až 37.

[4] Nagel, K. H.: Einfache parametrische Frequenzverdreifacher. Funk-Technik 1965, č. 3, str. 94.

UHF Sender mit Transistoren und Frequenzvervielfacher mit Varactor-Dioden. Radioschau 1964, č. 3, str. 118 až 120.

17	Hyltin, T. M., Kotzebue, K. L.: A	
-	Solid State Microwave Source from	
	Reactance Diode Harmonic Gene-	7
	rators. IRE Trans. MTT - 9, leden	
	1961, str. 73 až 78. IRE Trans.	
	MTT - 10, září 1962, str. 399 až	\
	401.	<b>W</b>
21	Rohde, U. L.: Zur Dimensionierung	

Rubriku vede ing. M. Prostecký, OK1MP

#### Ze světa

Pravidelně v pátek po 21.00 SEČ je možné najít v okolí kmitočtu 14 130 kHz stanice z Falklandských ostrovů VP8FL, VP8HZ a VP8JC.

Stejné kmitočty používá i VP8IU z Antark-tidy a VP8JD z Jižních Orkneí.

Na 7 MHz byl opét zaslechnut VP6KL ve spojení s evropskými stanicemi. Škoda, že přes všechny sliby neposilá QSL lístky a tak je potvrzení spojení na SSB s Barbadosem stále velmi vzácné.

Z Oceánie máme zprávu, že na ostrově Willis vysílá operatér John, VK4HG, po 22.00 SEČ. Většinou bývá v americkém fone pásmu a je pro nás v uvedenou dobu téměř nedosažitelný.

 Z ostrova Pitcairn se má ozvat W3DWG/VR6. který je tam na stanici pro sledování družic. Jeho kmitočty jsou 21 200 kHz a 21 400 kHz.

Z ostrova Mauritius je stále aktivní VQ8CG (G3NBQ) v okolí kmitočtu 14 105 kHz. Jeho QSL manažér G3APA sděluje, že se pravděpodobně ozve i z jiných oblasti VQ8.

Po roce 1963 bỳly opět vydány koncese v Kenyi. Téměř denně je slyšet stanice 5Z4KK, 5Z4KL a 5Z4LKN na 14 MHz a 21 MHz.

V poslední době stoupá aktivita stanic i v Ruandě. Během závodu pořádaného tam-ním radioklubem bylo v pásmu 14 MHz mož-né pracovat se stanicemi 9X5MH, 9X5NH 9X5SP, 9X5VF a dalšími.

Herman, HKIQQ, vysílá i na SSB. 8. srpna vysílal jako TJIQQ z Kamerunu a 10. srpna jako TT8QQ z Čadů na kmitočtu 14 119 kHz. QSL zasílejte na W4DQS.

Velmi úspěšně se ozval W4QCW od EA9EJ z Rio de Ora. Škoda, že vysílal jen několik dní a tak jsme byli o jeho expedici většinou pozdě informováni. Pokud jste měli štěstí, zašlete QSL na PY2PE.

Expedice YASME přestala používat pro SSB stabilní kmitočet 14 100 kHz. S 9L1KG bylo ve večerních hodinách možné navázať spojení i na 14 150 kHz a 14 260 kHz. Pozor na tuto změnu při jejich další cestě!

Pokud potřebujete Nepál, vysílá opět 9N1MM v okolí kmitočtu 14 190 kHz po 17.00 SEČ.

Jedinou stálou stanicí v Lichtensteinu je HB0LL. Jeho nejpoužívanější kmitočet je 14 205 kHz. Na výpravu se chystá HB9AFM, který se brzy ozve na všech pásmech pod značkou HB0AFM.

Nakonec připomínka pro všehny, kteří máte zájem o DX novinky. Nezapomeňte, že zaručeně "čerstvé" informace vysílá každou neděli v 08.00 SEČ na kmitočtu 3715 kHz sta-nice OKIKDC z Děčina.

Diplom WAE I. třídy 2 × SSB číslo 10, v pořadí druhý v OK, získal OK1VK. Blahopřejeme!

#### SSB liga

#### 7. kolo — 16. 7. 1967

	Jednotlivc	1	
1.	OK1MP	56	bodů
2.	OK2BHX	42	•
34.	OKIUT	30	
	OK2ABU	30	
	OK2BKB	20	
6.	OK1APB	16	
	OK2BMS	12	
8.	ок2внв	4	

#### Kolektivní stanice

#### OK1KWH 9 bodů

7. kolo ligy SSB mělo zatím nejmenší účast. 7. kolo ligy SSB mělo zatím nejmenší účast. Zdeseti stanic, které byly na pásmu, bylo hodnoceno osm jednotlivců a jen jedna kolektivní stanice. Deník neposlala stanice OK3KFV, která navázala jediné spojení s OK2BHX. Do soutěže se "připletla" i stanice OK3KBB, která navázala několik spojení pomocí amplitudové modulace a také neposlala deník. Doufejme, že malá účast byla zaviněná letním obdobím a že v přištích kolech bude vysílat mnohem více stanic.

Тур	C [pF]	při	(0)	Závěr.	f [M	Hz]	$P_{ m vst}$	Výrobce
1 yp	C (pr)	<i>Ū</i> [V]	r <sub>S</sub> [Ω] napětí [V]		vstup.	výstup.	[W]	Vyrooce
MA4762	15 až 30	6	1,5	250	150	450	50	Microwave
MA4060A	12 až 24	6	1,5	90	150	450	11 ~	Associates
MA4060C	3 až 6	<del>-</del> 6	2,5	90 -	450	900	6	,
MA4764	1 až 2	. –6	]	40	1000	4000	2	1
1N4387	25 až 35	-6	1,0	200	150	450	30	Motorola
1N4388	10 až 20	-6	1,2	150	500	1000	20	Motorola
MV1808	5 až 7,5	o -6	0,5	80	1000	2000	12	Motorola
BA110	8 až 12	-2	1,0	30	Ī -		•	
· BAÌ11	45 až 65	-2	0,5	20				
KA201	15 až 30	-4	1,6	20				Tesla
KA202	25 až 50	-4	1,6	20	. •			Tesla

Tab. 2.

Civka	Počet závitů	Průměr drátu [mm]	Průměr cívky [mm]	Délka civky [mm]
$L_1$	7	1	9,5	12
' L <sub>2</sub>	4	0,6.	6	8 .
$L_3$	1,5	0,6	6	8
$L_4$	2 -	. 0,8	6	3
L <sub>5</sub> .	4 .	1	6	. 5



Rubriku vede Josef Kordač, OKINQ

#### Závod OL a RP 1. července 1967

Tentokrát se závodu zúčastnilo velmi málo stanic. Bylo to pravděpodobně způsobeno tím, že ve stejném terminu probíhal Polní den a většina OL i RP byla zřejmě na kótách, kde pomáhali "v boji" o dobré umístění "své" kolektivky v tomto krásném závodě. Pro příští rok bude lépe s tim počítat a závod OL posunout na jiný termin, nejlépe na druhou sobotu v červenci. Závodu se tedy zúčastnilo jen 9 OL stanic a 3 RP stanice. Jen 8 OL stanic bylo hodnoceno, stanice OL9AHY neposala denik. Závod vyhrál opět OL5ADK, tentokrát ze svého prázdninového QTH. Má velkou naději vyhrát celý letošní ročnik, neboť má před dalším v tabulce náskok 44 bodů! Tim je OL5AGO, který má možnost probojovat se na druhé místo, neboť OL1AEM a OL1ABX mají, již koncesi OK, takže se nadále závodu nemohou zúčastňovat a jejich bodový stav se vodu nemohou zúčastňovat a jejich bodový stav se iž nezmění.

Volaci značka	oso	Násob.	Bod
<ol> <li>OL5ADK/p</li> </ol>	· ~15′	4 .	180
2. OL6ACH	14	. 4	168
3. OL5AGO	14	4	168
4. OL5AEY	14	4	168
<ol><li>OL5AFR</li></ol>	13.	4	156
6. OL6AIN	13 '	4	156
7. OLOAIK/p	14	3	126
8. OL7AGP	14	3	126
1. OK3-4477/2	44	3	396
2. OK2-12425	30	4	360
<ol><li>OK1-7417</li></ol>	33	. 3	279

Pořadí nejlepších OL a RP po sedmi kolech

OL ·			ŔP			
-	Volací značka	Body	Volací značka	Body		
1.	OL5ADK	97	<ol> <li>OK3-4477/2</li> </ol>	29		
2.	OLIAEM	87	2. OK1-7417	24		
3.	OLIABX	56	<ol><li>OK3-16457</li></ol>	15		
4.	OL5AGO	. 53	4. OK2-5450	12		
5,	OL5AEY	42	56. OK1-17141	11		
6.	OL5AFR	37	OK1-12425	11		
7.	OL5AHG	32	7. OK1-4857	6		
8.	OL4AEK	31	8: OK3-7557	1		
9.	OL6ADL	29				
0.	OL9ACZ	28				

Další dva OL posilili řady OK koncesionářů. Je to Jarda, OL1ACJ, který dostal značku OK1AYY a Standa, OL4AER, bude nyní vysílat pod značkou OK1AUJ. Oba byli dobří operatéři již jako OL a jistě nebudou dělat hanbu ani značce OK. Do další práce jim přejeme mnoho úspěchů a pěkných



#### Rubriku vede Jaroslav Procházka, OK1AWJ

#### Mezinárodní závody v honu-na-lišku V SŚSR

Mezinárodní závody v honu na lišku V SSSR

Ústřední radioklub SSSR uspořádal ve dnech 18.—24. 8. mezinárodní závody socialistických zemí v honu na lišku. Závody byly součástí oslav 50. výroči VŘSR a konaly se v Kalininu, asi 120 km od Moskvy. Účastnilo se jich celkem 6 zemí; Polsko bylo zastoupeno dvěma družstvy (PZK a LOK). Náše reprezentační družstvo tvořili závodníci Magnusek, Brodský, Šrůta a Harminc (vedoucí Procházka a trenér Smolík). Závody byly vhodně časově rozděleny: první závod – 145 MHz – se konal v neděli, druhý závod – 3,5 MHz – v úterý. Jednodenní přestávku závodníci uvitáli, nebot většinou se účastnili obou závodů. Družstvo tvóřili vždy dva reprezentanti z každé země (za Polsko jen družstvo PZK), ostatní soutěžli v kategorii jednotlivců. Každý ze závodníků mohl být jen v jednom družstvu, výběr byl tedy do značné míry omezen. V propozicích závodů bylo několik novinek. Nejpodstatnější změnou bylo, že závodník nekončil závod na poslední lišce, ale musel se co nejrychleji vrátit k mistu startu, v jehož blízkosti byl cilový koridor. Toto uspořádňní vedlo sice do jisté míry k zjednodušení průběhu závodů (na liškách nebylo třeba závodníkům zaznamenávat časy), současně však bylo dalším odklonem od technického pojetí honu na lišku, po němž se v poslední době stále silněji volá. Další novinkou nejen pro nás, ale i pro ostatní účastníky bylo odlišné propočítávání výsledků při hodno-ení družstev. Za základ propočtu se nebral celkový součet časů obou členů družstva, ale součet pořadí, které v závodě obsadlií. Tato "úprava" posunula některá družstva směrem k dolní hranicí celkového žebříčku.

Naší závodnící si nevedli vcelku špatně. Čitelně

va" posunula některá družstva směrem k dolní hranici celkového žebříčku.
Naší závodníci si nevedli vcelku špatně. Citelně nís však postihlo opatření o pevné nominaci družstev a naše předpoklady vyzněly právě opačně, než jsme očekívali! Pokud by bylo možné (a tento návrh podporovaly i ostatní delegace) určit národní družstvo jiným způsobem, např. výběrem dvou nejlepších výsledků z pořadí jednotlivců nebo umožněním startu téhož závodníka i v druhém družstvu, mohli jsme teoreticky dosáhnout v závodě na 3,5 MHz místo 29 bodů 10 (Magnusek čtvrtý,

Brodský šestý) a obsadit tak druhé místo. Je jisté, že podminky byly stejné pro všechny účastníky; silné celky, např. SSSR, byly v nesporné výhodě, nebot mají dostatek téměř stejně dobrých závodníků. Výsledky

	* yarcuny	,
1 <b>45 MHz:</b> (3 lišky fo	ne, 24 zavo	dníků)
J	ednotlivci:	
1. Kuzmin	SSSR	45,34 min.
<ol><li>Grečichin</li></ol>	SSSR	45,37
3. Korolev	SSSR	51,25
4. Pravkin	SSSR -	52,10
<ol><li>Matraj</li></ol>	MLR	56,29
<ol><li>Boněv</li></ol>	BLR	64,44
7. Šrůta	ČSSR -	68,06
8. Adam	MLR	72,42
9. Harminc	ČSSR	73,05
10. Martin	PLR	78.09

Brodský	byl dvanáctý a l	Magnusek třináctý.
•	Družst	va:
	<ol> <li>SSSR</li> </ol>	5 bodů
	<ol><li>MLR</li></ol>	13
	<ol><li>ČSSR</li></ol>	25
	4. PLR	32
	5. NDR	34
	6. BLR	40

3.5 MHz: (4 lišky CW, 21 závodníků)

1 0000

Jednotlivci:					
<ol> <li>Grečichin</li> </ol>	SSSR	40,33 min.			
<ol><li>Kuzmin</li></ol>	SSSR	44,41			
<ol><li>Korolev</li></ol>	SSSR	45,10			
<ol><li>Magnusek</li></ol>	ČSSR	48,30			
5. Adam	MLR	51,16			
<ol><li>Brodský</li></ol>	ČSSR	52,48			
7. Pravkin	SSSR	54,30			
<ol><li>Gojarský</li></ol>	MLR	57,37			
<ol><li>Matraj</li></ol>	MLR	57,58			
<ol><li>Nestorov</li></ol>	BLR	58.37			
armine byl čtrnác	tý a Šrůta	patnáctý.			
Družstva:					
1 000					

u
tev
ů

O hada

C

5. BLR 73
6. PLR 79
Za třetí misto v celkovém pořadí přivezla naše výprava do Prahy krásný pohár. Kromě toho získal B. Magnusek cenu za čtvrté místo a odměnu za nejlepší přijimač (145 MHz).
Závody znovu potvrdily, že tam, kde se tomuto sportu věnuje hodné pozornosti, se dosahuje výborných výsledků. Není to dnes už jen SSSR, kde se hon na lišku pomalu stává masovým sportem. Také reprezentanti MLR maji vynikající tréninkové podmínky. Budema-li chtít udržet krok s mezinárodní špičkou, budeme muset hodně přidat a vytvořit si pro hon na lišku ještě lepší podmínky, než tomu bylo dosud.
OKLAWJI.

11. maistrovská sútaž v hone na líšku

## II. majstrovská súťaž v hone na líšku

Hradec Králové 25. — 28. 8. 1967 Účast: 32 pretekárov na 3,5 MHz, 17 pretekárov na 145 MHz. Hlavný rozhodca: Jiří Helebrand, OK1JH.

I	MI	ì	3,5	
I	MI	ì	3,5	

3 min.
7
4
5
6
6
9
4
9
6

10. Srůta Praha 64,36
Na ďalších miestach sa umiestnili: Obruča, Brodský, Bittner, Mojžíš, Staněk, Točko L., Kolman Peter, Kryška, Vinkler, Burián, Mojžíšová, Rajchl, Vasilko, Vágner, Točko Š., Chalupa, Hostýn, Kanas, Buriánová, ktorí našli všetky líšky v časovom limite, Clebák našiel 3 lišky a Jurkovič 1 lišku. Poradie uzatvára Oľga Platková, ktorej sa tentokrát v súťaži nedarilo.

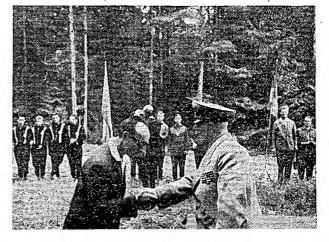
145	
	MHz

<ol> <li>Rajchl</li> </ol>	Praha	53,19 min.
2. Šrūta	Praha	62,19
<ol><li>Plachý</li></ol>	Brno	67,58
4. Souček	Brno-venkov	68,15
<ol><li>Chalupa</li></ol>	Kladňo	78,07
<ol><li>Kryška</li></ol>	Praha	84,45
<ol><li>Brodský</li></ol>	Brno	85,14
8. Vasilko	Košice	89,47
9. Bina	Praha	90,11
<ol><li>Jurkovič</li></ol>	Bratislava	90,34

8. vasitko Košice 89,47
9. Bina Praha 90,11
10. Jurkovič Bratislava 90,34
Na dalších miestach: Magnusek, Bittner, Mojžiš, Vinkler, ktorí našli všetky 4 lišky v časovom limite, Harminc 3 lišky a posledný Střihavka 1 lišku.
Súťaž sa konala v tábore hradeckého Domu pionierov v Bělči nad Orlici za priznivého počasia. Pre radioamatérov Hradecka bol závod zvlášť dôležitý, nakoľko sa tu skúšalo úplne nové zariadenie pre majstrovstvá Europy. Je to plneautomatické zariadenie zostrojené kolektívom radiokabinetu I. stupňa a okresnej sekcie rádia v Hradci Králové.
Priebeh súťaže ukázal, že čas venovaný radioamatérmi hradeckého okresu stavbe tohto zariadenia nebol zbytočný. Zariadenie je jak vzhľadove, tak i účelovo kvalitné. O zodpovednosti strojcov tohto zariadenia svedčí bezchybný výkon vysielačov na pásme 3,5 MHz. Nepatrné závady, ktoré sa vyskytli počas preteku na pásme 145 MHz, nie sú tak závažné, aby narušili regulérnosť preteku.
Kuriózitou i tejto majstrovskej súťaže, tak ako to vlastne býva už v posledných rokoch, bola účasť 53ročného Karla Mojžíša z Němčic nad Hanou. Tento nestárnúci "liškar" nechal za sebou radu pretekárov takmer o 35 rokov mladších. V pásme 145 MHz i napriek tomu, že ho postihla závada na prijímačí, čím sa zdržal asi 30 minút, dokázal ešte v limite dokončiť pretek s najdením všetkých ľšiek. Jeho húževnatosť a láska k tomuto brannému športu by sa mala stať prikladom pre všetkých pretekárov. Trať na pásme 3,5 MHz merala 6100 m a na pásme 145 MHz 6000 m. Na pásme 3,5 MHz výsielali 4 lišky telefonicky a limit bol 160 minút. Na pásme 145 MHz vysielali 4 lišky telegraficky a limit bol 160 minút. Na pásme 145 MHz vysielali 4 lišky telefonicky a limit bol 160 minút. V pásme 145 MHz vysielali 4 lišky telefonicky a limit bol 160 minút. V pásme 145 MHz vysielali 4 lišky telefonicky a limit bol 160 minút. Na pásme 145 MHz vysielali 4 lišky telefonicky a limit bol 160 minút. Vitáz v pásme 145 MHz Rajchl sa stal držiteľom I. VT. Víťaz v pásme 3,5 MHz vleteľonicky a limit bol 160 minút. Va umiestnenie v pretek



Českoslovenští reprezentanti Brodský, Harminc a Magnusek Ceskoslovenšti reprezentanti Brodský, Harminc a Magnusek si v ústředním radioklubu SSSR prohlížejí zařízení nazvané "Čajka", vyvinuté v laboratoři ÚRK. Zařízení pracuje na všech krátkovlnných pásmech CW, AM a SSB a na pásmu 145 MHz bud jako samostatný vysilač a přijímač nebo jako transceiver. Zařízení zleva: dole vysílač pro 145 MHz, na něm konvertor pro toto pásmo, uprostřed dole přijímač a na něm modulátor. Vpravo dole vysílač (budič dodává 3 W), na něm výkonový stupeň 2°× 6L50. Cena po zahájení výroby bude asi 800 rublů, tj. 8000 Kčs. Zařízení umožní základní vybavení kolektivní i individuální stanice



Vedoucí čs. družstva na mezinárodních závodech v honu na lišku v Kalininu (SSSR), PhMr. Jaroslav Procházka, přijímá diplom za třetí místo čs. družstva z rukou maršála spojovacích vojsk Peresipkina, který byl hlavním rozhodčím závodů



#### Rubriku vede Frant. Karhan, OKIVEZ

#### Výsledky

## Májové soutěže — II. subregionálního závodu ze dne 6. a 7. 5. 1967

Závod proběhl za průměrných podminek a za poměrně malé účasti naších stanic, zejména v pásmu 70 cm. Malá účast naších stanic byla zčásti ovlivněna přesunem pracovní doby na den závodu. V noci se daly dobře dělat stanice OB a YU, jich še závodu zúčastnilo více než obvykle. Celkem došlo z obou pásem 73 soutěžních deníků.

#### Pořadí nejlepších stanic

Pásn	no 145 MH	z – stálé QTH		
	Body	_	Body	
OK1G4	12 054	6. OKIASA	7563	
OK2WCG	11 695	7. OKIVCW	7297	
OKIVCI	9713	8. OK2WHI	6842	
OKIKPU	7713	9. OKIKUA	6554	
OK2QI	7686	<ol><li>10. OKIVHK</li></ol>	6452	
Pásmo 145 MHz - třechodně OTH				

Body
500
200
747
702

Pásm	o 435 MH	z – stálé QTH	
•	Body	_	Body
1. OKIGA	236	3. OKICE	85
2. OKIKIY	90	4. OKIAFV	21
Pásmo 435 MHz – přechodné QTH			

OKIKKL

Daniky pro kontrolu: OK1VJB, OK1VRZ, OK1AAV, OK1HL, OK1MQ, OK2VDO.

Vyhodnotili OK1HJ a OK1VEZ

#### Výsledky VKV závodu 27.-28. 5. 1967

#### (Region I. UHF Contest)

Úžast nášich stanic v tomto závodě, v němž se soutěži na písmech od 70 cm výše, byla jako každo-ročně: velmi slabá; pracovalo se jen v pásmu 435 MHz.

Národní	pořadí	ze	stálého QTH

	Doay		30ay		
1. OK1AI	1110		577		
<ol><li>OK2WCG</li></ol>	1035	6. OKIKIY-	275		
3. OKIUKW	744	7. OK2KJU	101		
4. OK2KIT	683	8. OKIBP	66		
Z přechodného QTH pracovala stanice OKIKHB/p					
a ziskala 719 bo	dů.	OKI	VEZ		

#### Diplomy VKV získané k 31. 7. 1967

VKV 100 OK: c. 171 až 181: OK1XS, OK2DB, OK2KGV, SP6XA, OK2BDS, OK2KS, OK1HP, OK2KTK, OK2BEY, OK1ANE. Známka VKV 200 OK: OK2WFL, OK1IJ, OK1SO.

mka VKV 300 OK: OKIVAM, OKIGA,

OKISO. Známba VKV 400 OK: OKISO.

namea VKV 400 OK: OKISO. Jako první stanice vůbec získal OKIVCW za po-rrzených 503 spojení s československými stanicemi diplomu VKV 100 OK doplňující známku VKV 500 OK. Blahopřejemel

#### VKV maratón 1967

Stav po III. etapě

Pásmo 145 MHz — přechodné QTH — celo-státní pořadí

	Body			Body
1. OK1KUA/p	3880	3.	OK1WHF/p	1672
<ol><li>OK1KOR/p</li></ol>	2700	4.	OK2QI/p	1216

## 316 amatérské! [A]

#### Pásmo 435 MHz - celostátní pořadí

1.	OK1GA	<b>26</b> 8	2. OKIVMS	117

#### Pásmo 145 MHz - krajské pořadí

r as	IIIO 1-20 WILL	Z - Ki ajske polaci	1
	Střed	očeský kraj	•
1. OKIVA		9. OKIVGJ	.924
		10. OKIAIG	798
2. OK1G/		IV. OKIAIG	
3. OKIAI		11. OKIUKW	750
4. OKIKE	RF 2952	12. OK1BD	348
<ol> <li>OK1VF</li> </ol>	IK 2568		228
6. OKIIJ	2246	14. OKIAMA	222
7. OK1XS	2182	15. OKIAVK	204
8. OKIXI		15. 01011111	201
o. UKIM	N 1254		
	7iho	český kraj	
1. OKIAI		3. OKIVIB	374
		J. OKTVJB	31.2
2. OK1W	AD 1904		
	Zanac	ločeský kraj	
1. OKIVE		3. OKIVHM	28
I. OKIVI	114 4000	J. OKTVIIIVI	20
2. OKIAN	MV 346	•	
Z. OKIIL	111 310		
	Sever	očeský kraj	
1. OK1A!	MO 2170	4. OKIAIG	145
2. OK1KI		5. OKIWHF	114
<ol> <li>OK1K1</li> </ol>	EP . 240	6. OKIAEW	56
	775.44.4	Jakashi bua	
		dočeský kra	604
1. OKIAN		5. OKIATN	684
2. OK1KI	UJ 1520	6. OKIVFJ	440
3. OK1A1	V 1300	7. OKIARQ	114
4. OKIAI	BY 1068	-	
	Tihom	oravský kraj 🕠	
1. OK2VI		6. OK2VCK	898
2. OK2VI			350
			176
3. OK2BE			
4. OK2K1	EY 2396	9. OK2BHL	148
5. OK2BJ	C 2160		
	C		
		noravský kraj 10. OK2VFC	704
<ol> <li>OK2Q1</li> </ol>			784
<ol> <li>OK2BJ</li> </ol>	L 3458	11. OK2LN	608
<ol><li>OK2K</li></ol>	T 3410	12. OK2KOG	588
4. OK2T	F 2082	13. OK2VHX	520
5. OK2VI	L 1858	14. OK2VJC	312
4 OK201	F 1310	15. OK2BES	232
6. OK2BJ 7. OK2VI	FW 1222	16. OK2VBU	144
7. UK2VI	TW 1222		108
8. OK2K			
<ol> <li>OK2JI</li> </ol>	796	18. OK2VCZ	.46
		slovenský kraj	
<ol> <li>OK3CI</li> </ol>		6. OK3KII	644
2. OK3CI	FO 3206	7. OK3VST	272
<ol> <li>OK3CI</li> </ol>		8. OK3CCX	256
4. OK3VI		9. OK3KEG	12
5. OK3VI			
5. OK5 VI	2010	•	
	Srtedos	lovenský kraj	
1. OK3H	0 2974	3. OK3LC	- 12
2. OK3IS		5. 5.620	
2. UK313	400		
	Váchode	oslovenský kraj	
1. OK3CI	OI 1772	4. OK3VAH	54
		5. OK3VGE	14
2. OK3C		5, UK31GE	14
3. OK3VI	BI 237	V-hodnotil O	****

#### DM - UKW - CONTEST

Vyhodnotil OK1SO

#### 4. a 5. 11. 1967

Závod se koná první sobotu a neděli v listopadu na pásmech 145 MHz a 435 MHz. Je vypsán pro amatéry vysilače a radiové posluchače.

Soutěží se v těchto kategoriich: 145 MHz společné stálé i přechodné QTH, 435 MHz společné stálé i přechodné QTH, 435 MHz společné stálé i přechodné QTH, kategorie H 1 - RP na 145 MHz, H 2 - RP na 145 MHz a 435 MHz. Závod má dvě etapy: 1. etapa od 19.00 hod. SEČ do 04.00 hod. SEČ, 2. etapa od 04.00 hod. SEČ do 13.00 hod. SEČ.

V každé etapě a na každém pásmu je možné navázat s toutéž stanici jedno soutěžní spojení. Druh provozu: A1, A3, F3 a SSB. Příkon vysilačů musí odpovidat povolovacím podmínkám. Pří spojení se předává RS nebo RST, pořadové čislo spojení, čtverec. Do soutěžního deniku se uvádí čas začátku spojení. Za spojení u RP za odposlech) je jeden bod za 1 km na 145 MHz, v pásmu 435 MHz pět bodů za 1 km.

Soutěžní deniky s anglickým textem se zasilají do 10 dnů po závodě na VKV odbor USR, Praha-Branik, Vlnitá 33. Upozorňujeme, že deniky musi být do 16. XI. 1967 odeslány k vyhodnocení manažérovi DM – UKW.

## Důležité upozornění pro všechny sta-nice, které se účastní VKV soutěží

Pro soutěžní deníky všech soutěží VKV musi být používán výhradně tiskopis,,VKV soutěžní deník" (přední list i vložky). Tiskopisy má již na skladě prodejna Radioamatér, Praha 1, Žitná 7. Soutěžní deníky, které nebudou obsahovat všechny údaje uvedené na těchto tiskopisech, nebudou v závodech hodnoceny.

VKV odbor ÚSR

V červnu letošniho roku vydala organizace PZK Polský CALLBOOK, který obsahuje všechny současné polské stanice i s adresami a podminky diplomu vydávaných org. PZK. Jsou to tyto diplomy: AC15Z, W21M, MSPA a VHF-SP-Award. CALLBOOK je k nahlédnuti u OK1HJ.

#### **BBT 1967**

Jako každým rokem, také letošní první srpnovou neděli obsadila vrcholky hor řada naších amatérů, účastníků závodu BBT 1967. Jejich pobyt na kótách a hlavně sobotní přijezd jim značně znepřijemnilo chladné a deštivé počasí – misty padal dokonce sníh. Podivejme se na průběh BBT u stanic s nejlepším bodovým umístěním:

#### OK1AIY - Boubín, 1362 m n. m. - G109b.

OK1AIY - Boubín, 1362 m n. m. - G109b.

Z domova vyrazil již v pátek spolu s OK1AUB a po cestě dlouhé několik set kilometrů se již večer jejich značky ozývaly z vrcholku Boubína, kde si vybudovali stanoviště na opuštěné dřevěné věži.

Zařizení: TX pro 145 MHz s tranzistorem 2N1141 na PA - výkon asi 50 mW, modulováno závěrným tranzistorem. TX pro 70 cm má samostamý budič s 2N2218 na PA pro 145 MHz a ztrojovač s varaktorem BA110 - výkon 150 mW. Anténa pro 2 m je šestiprvková Yagi a pro 70 cm desetiprvková Yagi. Váha kompletního zařízení pro obě pásma včetně antén je 5,5 kg.

Dosažené výsledky. - Na 145 MHz navázal Pavel 76 QSO - 10 326. bodů, 157 km/QSO a MDX 286 km s OE7ZWH/7. Na 435 MHz 10 QSO - 1615 bodů, 162 km/QSO a MDX 222 km s DL3KY.

#### OK1AHO - Klinovec, 1244 m n. m. - GK45d.

Na kótu dorazili-s RO Láďou z OK1KCU již v so-

Na kótu dorazili s RO Láďou z OK1KCU již v sobotu Večer při zkouškách zařízení pracovali s celou řadou stanic, nejvzdálenější byl DL1EI/p – QRB 320 km, přestože měl jen třiprvkovou antére, těsně nad střechou hotelu. V nedělí ráno před žávodem se přesunul na nově vybudovanou radiorelévou věž, jejží vrchol je ve výší 1300 m n. m. a z tohoto stanoviště pracoval po celý závod. Zařízení: TX – výkon ve špičkách modulace téměř 4 W vf, osazení 2 x 2N2218 na PA paralelně, pro 70 cm doplněný ztrojovačem s varaktorem OA910 výroby NDR. Výštupní obvod na 435 MHz je souosý. Přijímač má společnou mř část 30 až 32 MHz, k níž se přepinají konvertory na obě pásma, osazené na vstupu AF139. Sumové číslo je asi 2,4 kT, pro 145 MHz a 4 kT, pro 435 MHz. Anténa je pro zmenšení váhy zajímavě řešena tak, že pro obě pásma se používá společná nosná tyč, na niž jsou upevněny prvky pro 2 m a 70 cm navzájem pootočené o 90°, takže při přechodu z jednoho pásma na druhé stačí přislušnou anténu nastavit do vodorovné polohy. Nosná tyč je 4 m dlouhá, pro 145 MHz má 10 prvků a pro 435 MHz 13 prvků. Celá anténa váží 1 kg, váha kompletního zařízení pro obě pásma je 5 kg.

Dosažené výsledky. – Na 145 MHz navázal Pribin 76 QSO – 9700 bodů, 128 km/QSO a MDX 80 km s OK1AIY.

Pozoruhodné je i to, že u obou je průměř km/QSO větší v pásmu 70 cm než v pásmu 145 MHz. V pás-větší v pásmu 70 cm než v pásmu 145 MHz. V pás-větší v pásmu 70 cm než v pásmu 145 MHz. V pás-větší v pásmu 70 cm než v pásmu 145 MHz. V pás-větší v pásmu 70 cm než v pásmu 145 MHz. V pás-větší v pásmu 70 cm než v pásmu 145 MHz. V pás-větší v pásmu 70 cm než v pásmu 145 MHz. V pás-větší v pásmu 70 cm než v pásmu 145 MHz. V pás-větší v pásmu 70 cm než v pásmu 145 MHz. V pás-větší v pásmu 70 cm než v pásmu 145 MHz. V pás-větší v pásmu 70 cm než v pásmu 145 MHz. V pás-větší v pásmu 70 cm než v pásmu 145 MHz. V pás-větší v pás-vě

360 km s OE7ZNIJ7. Na 435 MHz 4 QSO – 650 bodů, 161 km/QSO a MDX km s OK1AIY.
Pozoruhodné je i to, že u obou je průměr km/QSO větší v pásmu 70 cm než v pásmu 145 MHz. V pásmu 70 cm pracoval ještě OK1AME, který za 4 QSO žískal 375 bodů. Na dvoumetrovém pásmu se závodu účastnily v pořadí podle dosažených bodů stanice: OK1OA, OK1AME, OK1WBK, OK1GH, OK1KGU, OK1HK, OK1AIB, OK1VGO, OK1VGJ, OK1VCA, OK1RS, OK1AQG. Pro kontrolu zaslaly deniky stanice OK1AMV, OK1VE, OK1IVJ, OK1AVV, OK1VCW, OK1KAM/p.
Bohužel chybělo naším soutěžícím stanicím zázemí OK stanic ze stálého stanoviště, zvláště na 435 MHz, kde nebyla ani jedna OK protistanice na pásmu! Tím byly naše BBT stanice, zvláště zvdálenější od centra provozu, v nevýhodě proti DL nebo OE stanicím, které takové protistanice k dispozicí měly. BBT se stále více stává rychlostním závodem, neboť centrum provozu je v oblasti mezi Sumavou, Alpami a Českým lesem, kde se počet stanic rok od roku zvětšuje. Tomu je třeba přizpůsobí i zařízení, zjednodušít a zrychlit přechod z přijmu na vysilání a zvláště přechod z pásma na pásmo, které nyni trvá některým stanicím zkolik minut nebo i déle.

Vzhledem k tomu, že i na našem trhu se objevují vhodné polovodiče, i když s několikaletým zpožděním v sortimentu a kvalitě, lze v přištím ročníku BBT očekávat ještě více OK účastníků a snad i více protistanic ze stálého QTH. Nepřidáte se za rok také?

Výsledky VIII. provozního aktivu

#### Výsledky VIII. provozního aktivu 20. srpna 1967

Stále QTH (16 hodnocených,	)
	Bod
1. OKIVMS	29
2. OK2KJT	28
3. OKIDE	27
4.—5. OK1AIB, OK1KVF	22
6. OK1XS	16
7.—8. OK2QI, OK1VCA	13
9. OK2BJX	12
10. OK2VCJ	10
Přechodné QTH	

1. OK1KOR/P 8
2.—3. OK1ZW/P, OK2XI/P 4
Provozni aktiv řidili OK1VMS a OK2KJT

OKIWHE



#### Rubriku vede Karel Kamínek, OKICX

#### Výsledky ligových soutěží za červenec 1967

#### OK LIGA

•	Kole	ktivky	
	3KGW 805 1KPR 521		337 320
	KNN 453		
	1KDO 438		
• .	Jedn	otlivci	
1. OK	2RZ 2322	14. OK2HI	351
2. OK			348
3. OK			317
4. OK	2BLG 510	17. OKIAHN	306
5. OK	1ATP 479	18. OK1CIJ	267
6. OK		19. OKIAOZ	235
7. OK			234
8. OK			207
9. OK			196
10. OK			163
11. OK			
12. OK		25. OK1EP	125
13. OK	1WX 360		

#### OL LIGA

1. OL6AIU 2. OL4AER	3. OL0AIK 4. OL3AHI	195 111	

#### RP LIGA

			11 077 5041 500
•			11. OK1-7041 562
			12. OK1-15615 452
	3. OK2-4569	1460	13. OK1-15683 442
			14. OK3-17588 431
	<ol><li>OK2-16421</li></ol>	1226	15, OK2-16314 394
	6. OK1-15835	1180	
	7. OK2-8036	1079	16. OK2-4620 180
	8. OK1-15688	957	17. OK1-17331 147
	9. OK1-10368	710	18. OK1-13185 131
	10. OK1-17247	572	19. OK2-4243 107

#### První tři ligové stanice od počátku roku do konce července 1967

#### OK stanice - kolektivky

1. OK3KGW 13 bodu (5+3+1+1+2+1), 2. OK1OK 16 bodu (3+2+2+2+4+3), 3. OK2KEY 25 bodu (2+6+3+7+1+6).

#### OK stanice - jednotlivci

1 . OK2QX 2 . OK2BOB 3 . OK3CGI	43 bodů	(1+1+2+3 (13+5+14+ (18+5+8+	-5+4+2)
	·		

#### OL stanice

1. OL4AFI 7.bodů (1+1+1+2+1+1), 2. OL1ABX 20 bodů (4+3+3+4+2+4).

#### RP stanice

1. OK1-13146 13 bodů (3+3+3+1+1+2), 2. OK1-15835 28 bodů (4+5+5+4+4+6), 3. OK1-11854 32 bodů (6+4+6+6+6+4).

To je stav za sedm měsiců. Kdo poslal všech 7 hlášení, bylo mu nejhorší vyškrtnuto; ti, kteří za sedm měsiců poslali alespoň 6 hlášení, ovlivnili pořadí. Např. OKI-13146, který se zatím probojoval na první místo. Těšme se na další změny! Nikdo totiž nemá ideální stav-6 bodů a jedině ten nemůže být poražen... Zdá se však, že v OL lize je již téměř jistým vítězem OLAAFI, dnes už OKIATP.

#### Změny v soutěžích od 15. července do 15. srpna 1967

V tomto období bylo uděleno 9 diplomů CW a 3 diplomy fone. Pásmo doplňovací známky je uvedeno v závorce. CW: č. 3436 OKIKDE, Plzeň (14), č. 3437 F5RV, Draguignan (14), č. 3438 YU1EXY, Bělehrad (14, 21), č. 3439 OKIMS, Podebrady (21), č. 3440 OKIAEI, Praha (14), č. 3441 YU2HDE, Varaždin (14), č. 3442 DM4YLA, Ostscebad Wustrow (14), č. 3443 SP8ASP, Jaslo (14) a č. 3444 DJ6SA, Oberh.-Sterkrade.

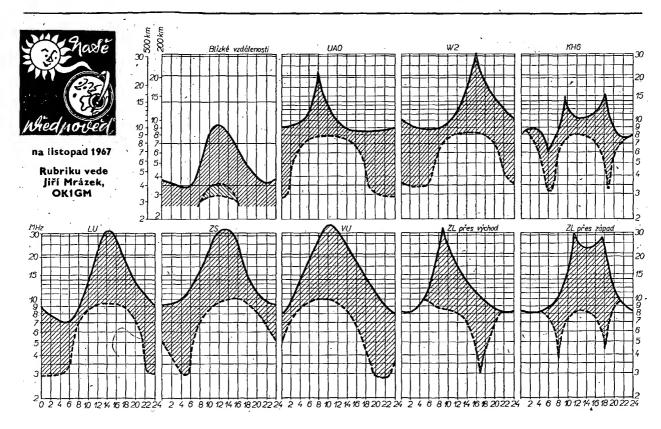
č. 3443 SP8ASP, Jaslo (14) a č. 3444 DJ6SA, Oberh. Sterkrade.
Fone: č. 757 11PHN, Broni (14-2×SSB), č. 758 DM3CML, Drážďany (2×SSB) a č. 759 DM2BEA, Rostock (14 — 2×SSB).
Doplňovací známky za telegrafická spojení obdrželi: DL8KO k základnímu diplomu č. 3353 za 21 MHz a OK1KTL k č. 1774 za 7 MHz.
OK1ADP dostal k d plomu č. 594 za telefonická spojení 2× SSB známky za 7 a 21 MHz.

#### "ZMT"

Bylo vydáno dalších 8 diplomů ZMT č. 2224 až Bylo vydain daskti o tupbilit 2,911 t. 2221 z 2231 v tomto pořadi: OK3KAP, Partizánské, OK1KBS, Náchod, HA1ZN, Nagykanizsa, 11PHN, Broni, OK3CGI, Topolčany, DM3KOG, Magdeburg, DJ7YR, Göttingen a OK2AOP, Ostrava.

#### "100 OK"

Dalších 11 stanic, z toho 2 v Československu, získalo základní diplom 100 OK: č. 1852 HA1ZH, Nagykanizsa, č. 1853 HA4KYB-Szekesféhevár, č. 1854 (441. diplom v OK) OK3CIB-



Dobré podmínky, které jsme oznámili v minulém číse, potrvají vzhledem k vysoké sluneční činnosti i nadále. Proti říjnu se zhorší jen v tom, že noc nastává stále dříve a proto podmínky pro DX na vyšších pásmech netrvají tak dlouho jako v říjnu. Lze očekávat, že každé klidné odpoledne bude desetimetrové pásmo otevřeno a uzavře se teprve 1 až 2 hodiny po západu Slunce. O něco déle vydrží otevřené pásmo 21 MHz a obě tato pásma umožni pracovat se zámořím i při použití slabých vysilačů. Pásmo 14 MHz bude pro některé směry otevřeno i v noci, takže podmínky na něm téměř nepřestanou; budeme-li na něm přece pozorovat vymizení veškerého provozu, bude to budto magnetickým rušením,

anebo proto, že v otevřeném směru nepracují žádné amaterské stanice. Tak tomu bude často

krátce po půlnoci.

Ve druhé polovině noci se značně zlepší pod-Ve druhé polovině noci se značně zlepší podmínky ve směru na americký světadíl na pásmu čtyřicetí metrů. Někdy se dokonce stane, že stanice z těchže oblastí uslýšíme současně nejen na čtyřicítce, ale i na dvacítce. Dokonce ani osmdesátka nezůstane v tuto dobu bez vyhlidek; dobrým majákem tu budou signály časového normálu WWY na 10 a 5 MHz, pokud proniknou podobnými signály evropských stanic. Málokdo by však byl ochoten věřít, že na pásmu 3,5 MHz nastávají DX podmínky poměrně brzy odpoledne. Zasahují jižní části střední Asie a někdy dokonce i jižnější asijské oblasti SSSR; škoda, že je tam v tuto dobu velmi málo amatérských stanic a velké QRM. Podobně ráno, ještě po východu Slunce, se budou opět objevovat jen několik málo minut trvající podmínky ve směru na Nový Zeland. Využije jich někdo? Současně budou tyto podmínky docela zřetelně i na pásmu 7 MHz, takže se zde nabízí možnost kontroly.

Mimořádná vrstva E se v hojnější míře nebude vyskytovat a také hladina bouřkových poruch bude v listopadu nepatrná.



Ziar n. Hr., č. 1855 SP6BKF, Kudowa Zdroj, č. 1856 DJ6SA, Orbeh.-Sterkrade, č. 1857 (442.) OK1AKO, Kolin, č. 1858 SP8ASP. Jaslo, č. 1859 SP9AZK, Pszow, č. 1860 DM3ZN, Plauen, č. 1861 DM2AFH, Merseburg a č. 1862 DM3XPN, Werdau Werdau.

#### ,,200 OK"

Doplňovací známku za 200 předložených různých listků z Československa obdrželi: č. 115 HAAKYB k základnímu diplomu č. 1853, č. 116 HAIZH k č. 1852, č. 117 OK2BKT k č. 1753

a č. 118 OK2BOB k č. 1876.

### "P75P"

3. tří la

Diplom č. 206 dostane HA5AW, Viktor Mayerhöffer, Budapeší 9.

#### ..P-ZMT"

V tomto období nebyl vydán žádný diplom. Do soutěže se přihlásil jako čekatel OK2-15401, Petr Komárek z Brna. Doufáme, že chybějící dva listky

#### "P-100 OK"

Další diplom č. 483 byl přidělen stanici HA9-003, ex HA9-5920, Fekete Sándor, Miskolc, č. 484 YUI-RS-703, Petar Filipovič, Bělehrad, č. 485 (226. diplom v Československu) OKI-1775I, Karel Suchý, Sázava a č. 486 (227.) OK3-22455, Ján Dankovič, Trenčin.

#### "P-400 OK"

Doplňovací známku za 400 předložených listků dostane k základnímu diplomu č. 399 OK1-99, Jos f Trojan ze Sazavy s pořadovým číslem — 1. Gratulujeme!



#### Rubriku vede ing. Vladimír Srdínko, **OKISY**

#### **DX-expedice**

V současné době je soustředěn zájem v prvé řadě na pokračování DX-expedice Dona Millera, W9WNV, a Billa Ribona, WA6SBO. Na začáku výpravy měli zřejmě potíže, takže došlo k opoždění o další měsíc. Byli dost dlouho v Evropě a.Don se dokonce ozval pod značkou HB9. Potom měl přednášku: o svých expedicích v Mannheimu, na níž podle došlých zpráv měl k nastávající části expedice tyto připominky:
a) expedice bude pracovat na více pásmech (28 až 3,5 MHz) a mnohem více na CW než dříve (Bill, WA6SBO, je totiž skalní telegrafista). V provozu budou současně dvě kompletní stanice, např. na 14 MHz SSB a na 21 MHz CW. b) Definitivní kmitočty expedice pro CW jsou 3501, 7001, 14 045, 21 045 a 28 048 kHz.
c) Expedice bude pracovat podle ARRL-Operating Code a se stanicemi, které se proti němu prohřeší (např. i voláním v QZF), nebude navazovat spo-

Code a se stanicemi, ktere se proti nemu profiresi (např. i voláním v QZF), nebude navazovat spojeni.
Informace a zprávy budou vysílány denně v 15.00, 19.00 a 23.00 GMT. To expedice dodržuje již z Brandonu a udala přišti QTH Rodriguez Isl.

guez Ísl. QSL budou zasilány via WA6SBO (pro posluchače via VE3GCO). Pokud možno, prosi pro QSL SASE nebo SAE+IRC a zasilat vždy jen jediný QSL v jedné obálce.
Dále Don oznámil, že QSL z KIIMP/KC4 a VU2WNV neplatí sice pro DXCC, ale platí pro všechny ostatní velké diplomy.
W4ECI zasilá QSL výhradně jen za minulou čásť svnedice.

g) W4ECI zasilá QSL výhradně jen za mínulou část expedice.
h) Don nebude vysílat ze ZA. Na schůzce v Mannheimu totiž rozdával předem natištěné QSL (měla to být značka 11RB/ZA) jako potvrzení osobního setkání s amatéry. Přitom oznámil, že mu koncese do ZA nebyla udělena. Podle jeho vyjádření prý není žádná naděje, že by někomu ze západu bylo povoleno vysílání v ZA. Předehrou expedice byla značka VQ8CB/A. Nebyla to všák Agalega, ale během WAE-Contestu pracoval Bill pod touto značkou z ostrova Mauritus, jak jsme bezpečně žijstili u VQ8CC. Udal mi QTH nějak jako Rotbor, ale spojení platí za obyčejný VQ8. Timto žertíkem se Billovi povedlo pobláznit celý svět. nit celý svět.

První oficiální zastávkou byl ostrov Brandon a značka VQ8CBB, odkud pracovali celý týden a velmi pohodlně se dělali. Dalším bodem programu

je ostrov Rodriguez.
Znovu prosíme všechny stanice, aby zásadně ne-volaly expedici v QZF a vyhýbaly se kmitočtu 14 045 kHz (první ostudu již máme ze dne 24. 8. 67,

## 318 amatérské! ADED 10

#### "RP OK-DX KROUŽEK"

Diplom č. 556 získala stanice OK1-17323, Jarda Kolman, Hradec Králové, č. 557 OK1-15909, Zdeněk Hojný, Dvůr Králové nad Labem.

#### 2. třída

Diplom č. 202 dostane OK1-3241, Karel Suchomel, Vlkovice

#### "DX ŽEBŘÍČEK"

#### Stav k 15. srpnu 1967

#### Vysilači CW-Fone

	C 11.	T.0166	
OK1FF	316 (329)	OKIWV	180 (202)
QK1SV	307 (318)	OK1BP	175 (198)
OK1ADM	291 (296)	OK2OQ	163 (179)
OK3MM	277 (281)	OK1KŤL	154 (175)
OK1MP	270 (272)	OK3UH	146 (163)
OK1GT	268 (270)	OK1ZW	142 (142)
OKIADP	262 (272)	OK2KNP	132 (143)
OK1ZL	260 (263)	OKIKDC	130 (140)
OK1FV	256 (271)	OK2KGZ	128 (144)
OK3EA	256 (258)	OK1NH	125 (139)
OK2QR	254 (265)	OK3JV	122 (156)
OKICX	251 (255)	OK3CAU	119 (148)
OK3DG	247 (250)	OK1PT	116 (146)
OKIVB	243 (259)	OK2KGD	113 (133)
OK1MG	240 (250)	OK3CCC	108 (140)
ОК3НМ	233 (240)	OK1KOK	105 (146)
OK1AW	222 (238)	OKIAJM	105 (144)
OK3IR	220 (229)	OK2KFR	91 (114)
OKIGL	218 (221)	OKIARN	89 (120)
OKIUS	216 (240)	OKIAIR	89 (104)
OKIBY	211 (233)	OK2KVI	83 (99))
OKIPD	208 (208)	OKIAKL	80 (104)

OKING OK2KMB	186 (212) 182 (208)	OKIAOR OK3QF	55 (110) 53 (59)
	Fo	ne	
OKIADP OKIADM OKIMP OKIAHV OKIVK OKIAHZ	255 (271) 254 (271) 246 (251) 183 (244) 175 (180) 124 (175)	OK1NH OK1BY OK1WGW OK1JE OK2KNP	76 .(90) 74 (124) 70 (118) 65 (119) 55 (65)

OK3CEK

OKICIJ OK2BZR

OK2BSA

200 (216)

200 (210) 200 (205) 194 (214)

Posluchači							
OK2-4857	301 (319)	OK2-266	113 (210)				
OK2-1393	258 (273)	OK2-21118	107 (107)				
OK1-25239	215 (270)	OK2-14434	101 (236)				
OK1-12259	193 (243)	OK1-15561	.100 (174)				
OK2-8036	183 (231)	OK1-13570	100 (169)				
OK1-6701	172 (251)	OK1-16702	99 (191)				
OK3-12218	156 (230)	OK1-2689	94 (97)				
OK1-99	155 (235)	OK2-12226	88 (196)				
OK3-6999	146 (215)	OK2-4243	88 (157)				
OK3-4477/2	136 (237)	OK1-20242	88 (154)				
OK1-9142	135 (200)	OK2-9329	86 (153)				
OK1-12233	133 (210)	OK1-7041	75 (131)				
OK1-3265	125 (196)	OK2-25293	73 (154)				
OK2-1541/3	125 (138)	OK1-13985	65 (131)				
OK1-8188	123 (201)	OK1-9074	60 (124)				
OK2-20143	122 (163)	OK1-12948	59 (89)				
OK1-7417	117 (194)	· OK1-17141	57 (97)				
Z DX žeb	říčku poslu	chačů vystupují	OK2-266,				

Z DA zebnicku poslučnacu vystupuji OK2-266, který k 1. 7. t. r. získal koncesi pod značkou OK2BMF, dále OK2-1393, nyní OK2BMH a OK3-12218, nyní OK3LO. Všem upřímně blahopřejeme a těšíme se na shledanou v soutěžích, amatérů-vysilačů!

OK1CC

OK2QX OK1VK OK2KOS

OK1AHZ

kdy kolem 15.00 GMT přesně na 14 045 kHz excelovala stanice OK1KDO opakovaným voláním CQ a nereagovala na zoufalé prosby, aby se přeladila

jinami)
. Ještě upozornění: slyšite-li pracovat expedici
Dona v QZF, znamená to, že pracuje se svýmí manažéry v pravidelných skedech. Pak je třeba vyčkat,
až dá pokyn k dalšímu navazování spojení a udá, kde
chce být volán (obvykle o 5 kHz výše).

Expedice Yasme se neztratila; objevila se ze Sierra Leone pod značkou 91.1KG. Pracova-li CW i SSB delší dobu takže si určitě každý příšel na své. Další zastávkou je Liberie a značka 5L2KG.

V srpnu se objevila i estě jedna velmi vzácná a předem neohlášená expedice. Zatím víme, že QSO uskutečnila jedině OKIKUL. Jedná se o stanici W3DWG/VR6 na ostrově Picatím. Další zprávy pravi, že se tam zdrží celé tři měsíce. Pracuje na 21 337 kHz, pro Evropu směruje mezi 17.00 až 18.00 GMT a QSL žádá via K4FYQ. A lze se dovolat i CW.

Další expedici jsme patrně zaspali. Byl to XEIPJL na ostrově Soccorre pod značkou XEIPJL/XF4. Není známo, že s ním někdo na CW měl spojení, neboť byl slyšen jen SSB. Je škoda, že tak vzácné expedice se v poslední době přestěhovaly jen na SSB a k telegrafistům se chovají tak macešsky.

Herman, HK1QQ, který je stále v TJ8 a v sou-sednich zemích, stále odkládá expedici do EAO, od-kud se má ozvat jako EAOAH. Zádá o uveřejnění zprávy, že si nyní řidi provoz podobně jako Don a udává kmitočty, na nichž chce být volán. Je to obvykle ±2 až 3 kHz.

WIQCW byl na velmi krátké expedici v Rio de Oro a vysílal pod značkou tamního EA9EJ CW i SSB. Škoda, že jsme o tom včas nevěde Or

#### Zprávy ze světa

Nepříznivá zpráva došla od VE4OX (z 30. 7. 67). Uvádí opět v pochyby, je-li rozhodnutí ARRL v Donově případě již skutečně konečné. V dopise totiž pravi, že ARRL opět neuznala VQ9AA/C-Chagos za zemí DXCC, přestože v časopise "ÇQ" byl ohlášen definitivní konec krize kolem Dona Millera. Důvody zatím neznáme.

VQ9JW je stabilní stanice na ostrově Aldabra. Operatérem je zřejmě některý z operatérů klubovní stanice VS9MB.

Z Pákistánu se konečné objevují další stanice także koncese tam były zfejmé obnoveny. Téměř nepřetržitě pracuje nyní stanice AP5HQ s obvyklým nakřápnutým tónem. Bude však vůbec někdy po-silat QSL?

OF je nový prefix přidělený pro období od 18. 10. 67 do 6. 12. 1967 klubovním stanicím v OH u příležitosti 50 let finské republiky. Za-jistěte si včas body do diplomu WPX.

Současné rozmístění aktivních VP8 stanic: Falklandy VP8FL, VP8HZ a VP8JC, South Orkney: VP8JD, Antarktida (Palmerova země): VP8IO a VP8JG.

Z republiky Samoa se po delší době ozvala nová stanice a to 5WIAS. Bývá na 14 MHz kolem 1930 GMT, na 21 300 MHz kolem 12.00 GMT.

Ke změně prefixu došlo v Leshoto; místo ZS8 nyni používá prefix TP8. Jako první se na pásmech objevil TP8AR, což není nikdo jiný, než populární ZS8L. Touto cestou žádá zprostředkovat sked s Joko, OK3UL.

DX Comittee ARRL rozhodl. že všechny stanice ze Sachalinu (UAO) od nynějška platí za zónu č. 19 pro diplom WAZ. Dosud část stanic spadala do zóny 19 a část do zóny 25.

V USA byl podán návrh, aby AM stanice na 14 MHz používaly jen část pásma 14 300 až 14 350 kHz.

BV2A pracuje z Taipei s krystalem 14 025 kHz kolem 13.00 GMT.

HB0LL je jedinou stabilní stanicí v Lichten-steinu. Je to bývalý HB9LAA.

Úředně bylo oznámeno že stanice ZC2T je pirát neboť udávaný QSL-manažér K2AES oznámil, že o této stanici nic neví.

Z Antarktidy pracují t. č. z VK-sektoru tyto sta-nice: VK0CS, VK0YO a VK0GP.

VP2GLE, QTH Grenada Isl., najdete na těchto kmitočtech: 14 086, 21 024, 21 052 nebo 28 040 kHz, což jsou krystaly jeho KWM-1.

Turecké stanice používají tyto kmitočty: TA2AC-14 050, TA2BM-7003, TA2BK-14 059 a TA1SK-14 074 kHz.

VU2DIA na Andaman Isl. je v poslední době neobyčejně aktivní. Bývá většinou na 14060 kHz od 00.00 do 02.00 GMT.

QSL-manažéři některých vzácnějších stanic: JY6GVM-W6GVM, KG6SM-W2CTN, KG6SN--W7PHO, KM6CE-WB6ITM, SU1AR-WB2UKP VK0CR-VK7ZKJ, VP1LB-VE3ACD, 8RIC--WA4NOE, 9U5ID a 9X5GG-W2GHK a 9X5LH--DL1ZK

#### Výsledky "CQ-WW-DX-Contestu"1966

V tomto snad největším světovém DX-závodě schrála značka OK opravdu duštojnou roli. M zi vitězi kontinentů jsou OKIWT, OK2RO, OKIZQ OKIBY. Počtem účastníků je OK na druhém mistě, hned za pořádajícím státem, tj. USA. Z ČSSR došlo 150 deniků a za jejich pečlivé vybavení, vyčislení, vyhodnocení a roztřidění pořadatelé v časopise, "CQ" děkují ÚRK a OKIMP. Piší: "Thanks a milion, fellows in OK"!

#### I. Světové pořadí — jeden op., všechna pásma:

1. ZD8J — 2. PY2SO — 3. W0GTA/8F4 — 1 597 726 bodů 1 499 020 bodů 1 221 888 bodů

#### II. Vítěz ve třídě jeden vysílač, více operatérů:

1. 4L7A 2 209 266 bodů



- ... 3.-5.11. se sejdou nejlepší rychlotelegrafisté na mistrovství republiky v Novém Mestě nad Váhom.
- ... 4. 11. je pravidelný OL závod,
- ... 4.-5. 11. pořádá radioklub GST DM-UKW Contest.
  - 11.—12. 11. probíhá bohužel opět současně s naším OK-DX Contestem známý RSGB 7 MHz DX Contest, telegrafni část.
- ... 13. a 27. 11. jsou obvyklé telegrafní pondělky.
- ... 19. 11. je předposlední letošní kolo SSB ligy.
- ... 25.—26. 11. proběhne CW část největšího světového závodu CQ WW DX Contestu.



III. Vítěz v	e třídě více v	ysilačů, více	operatérů:	4. OKIUK	26 845	218	21	44
1 72	2GL -	27600	48 bodů	5. OKIALE	21 896	245	13	43
1. 1.	201	- 31000	40 0000	6. OKIAPJ	19 549	145	17	44
IV. Vítěz	ové jednotl	ivých konti	nentú na	7. OKIAGP	10 120	125	14	32
		h pásmech		8. OK2BNA	9400	128	11	36
	jedilotitvýc	n pasmeen		9. OKIADH	7650	82	14	36
28	MHz	21 M	Hz ·	10. OK1SQ	7616	129	9	23
912BC	140 760	CX1AAC	438 616	· · · · · · · · · · · · · · · · · · ·				
KIIMP	50 052	G3HCT	233 988	7.	MHz jednot	livci:		
G2BOZ	40 860	W4KFC	211 106	. 07170	105 100	700		
VK2BKM	32 040	4X4TP	162 104	1. OKIZQ	125 130	783	28	69
PYINEW	13 892	EL2D	161 040	2. OKIBY	122 760	728	28	62
JAIHKP	8299	K6CAA/KI		<ol><li>OK3CFL</li></ol>	36 180	400	- 14	53
JAIRKE	0299	KOCAA/KI	10 50 052	4. OKIACF	17 384	215	13	40
14	MHz	' 7 M	Hz	<ol><li>OK2BBI</li></ol>	16 308	. 198	14	40
1G5A	792 370	OKIZO	125 130	6. OK3JV	14 646	167	14	44
PY2BGL	495 450	OKIBY	122 760	7. OK3CBN	9252 -	221	9	27
W2AIW	242 133	W4BGO	107 429	8. OKIAIA	5760	94	9	31
KR6CO	209 520	4X4RD	100 232	<ul> <li>9. OK3CFF</li> </ul>	4118	137	6	23
G3FKM	166 344	YV5BKA	27 594	10. OK2BHK	3038	79	7 *	24
		IVODIA	27 394					
VK2APK	114 837			3,5	MHz jedno	otlivci:		
3,5	ИHz	1,8 A	ИHz	1. OK2RO	31 146	437	12	46
SM6MX	32 128	VO1FB	4165	2. OK5RAR	28 188	393	12	46
OK2RO	31 146	DLIFF	. 2088	3. OK2BHX	18 540	402	-8	37
W8NBK	20 160	OKIWT	1734	4. OKIWC	12 540	330	7	30
KH6EPW	1 . 7068	ORIWI		5. OK2HI	10 665	228	7	38
··		•		6. OK1KPK	9702	211	7	35
	** ** * * * * * * * * * * * * * * * *	- t t OT		7 OKINE	9102	211	,	22

#### Umístění v rámci OK:

				-			
I. Jednotlivci — všechna pásma:							
.1 (	Body '	Spoieni	Pásem	Zemi			
1. OK1KKJ	350 997	841	74	163			
2. OK2OM	270 722	665		163			
3. OK2PO	260 142	699	60	131			
4. OK1AFN	205 662	477	68	159			
5. OKIBMW	350 997 270 722 260 142 205 662 203 086	451	69	145			
6. OKIAHZ				145			
7 OVIMG	174.036	429	62	125			
7. OK1MG 8. OK3DG	174 <sup>.</sup> 936 166 268	402	64	133			
8. OK3DG	100 400	221	48	1114			
9. OK1GO 10. OK3CCC	83 468	400					
IV. OKSCCC	80 465	400	36	- 97			
Dalki nazadi. 11 O	TATE A	70 402					
Dalši pořadi: 11. O 12. OK1ARN —	KINDINI.	- 10 003	· 4	6 225			
14 OKIARN —	42 222 1	OKSCE		0 343, 6 531			
14. OK2BOB —	45 252, 13	OKSI	C 3	0 221,			
16. OK3BCH — 18. OK3CEG —	28 220, 17	OK2L	N - 2	8 UJD,			
18. UKSCEG —	27 150, 19	. OKIAI	K — 2	2.088,			
20. OK1KIY 1	2 948.						
28 MHz jednotlivci:							
1. OKISV	16 830	117	23	28			
2. OKIGT	10 665	86		26			
3. OKIMP			15	19			
4. OK3XW/1	5644 4914	44	16	26			
	4719	50	. 15	18			
5. OK1PG 6. OK2WEE	4510		12	18			
7. OK2VP	3219		13	16			
7. OK2VP	3219	40	13	10			
21 MHz jednotlivci:							
1. OK1ZL	173 979	547	32	85			
2. OKIVB	65 379		31	62			
3. OKIIK	60 918	299	26	52			
4. OKING	51 348	291	21	45			
5. OKIABB	43 120	212	23	54			
6. OK2KR	41 800	190	27	61			
7. OK1MX	20 900		20	30			
8. OK3KGI	17 640		21	39			
9. OKIAEZ	15 240		21	39			
10. OKIAII	8410		25				
IU. UKIMII	5410	31	25	33			
14 MHz jednotlivci:							
1. OK3CDP	109 344	408	39	. 97			

2. OK2QX 3. OK1FV

4. OKIUK 5. OKIALE 6. OKIAPJ 7. OKIAGP 8. OK2BNA 9. OK1ADH 10. OKISQ	26 845 21 896 19 549 10 120 9400 7650 7616	218 245 145 125 128 82 129		44 43 44 32 36 36 23
			9	23
1. OK1ZQ 2. OK1BY 3. OK3CFL 4. OK1ACF 5. OK2BBI 6. OK3JV 7. OK3CBN 8. OK1AIA 9. OK3CFF	125 130 122 760 36 180 17 384 16 308 14 646 9252 5760 4118 3038	783 728 400 215 198 167 221 94 137	28 28 14 13 14 14 9 9	69 62 53 40 40 44 27 31 23 24
		otlivci:		
1. OKZRO 2. OK5RAR 3. OK2BHX 4. OK1WC 15. OK2HI 6. OK1KPK 7. OK1AJC 9. OK3BG 9. OK3KEU 10. OK2BIT	31 146 28 188 18 540 12 540 10 665 9702 5168 4144 3354 2 624	437 393 402 330 228 211 119 108 125 80	12 12 8 7 7 7 6 7 5	46 46 37 30 38 35 28 30 21
1,8	MHz jedno	tlivci:	* *,	
1. OK1WT 2. OL4AFI 3. OL4ADU 4. OL5ADK 5. OK1AES	1734 1664 1515 900 896 689 363 330 308 286	103 102 97 65 62 61 42 36 37 26	3 3 3 4 3 3 2 2 2 2 2	14 13 12 14 11 10 9 9
II. Stanice s vi	ce operatér	y — je	den vys	ilač:
1. OKIKUL 2. OK3KAG 3. OK3KMS 4. OK1ZC 5. OK1KTL 6. OK1KOK 7. OK2KMR 8. OK2KFV 9. OK1KDO 10. OK1KCD Dalli poradi: 1	581 256 536 610 216 018 207 060 128 480 86 433 85 680 73 680 46 729 18 130	1080 979 601 597 425 431 432 505 303 129	86 90 58 58 51 37 39 28 23 25	157 220 140 145 95 104 87 92 60 45
12. OK2KHD -	1740 bodů			

Další pořadí: 11. OK1K 12. OK2KHD -- 1740 bodů III. Stanice s více operatéry — více vysílačů: L OK3KAS 767 382 888 79

Do dnešního čísla přispěli tito amatéři: OK2QR. OK1AJR. OK1ADM. OK1ADP, OK1KUL, OK1AW, OK2KEZ, OK2BFX, OK1ARN. OK3UH. OK1AOR. OK1WX, OKIQ. OKICX. Dále tito posluchači: UA9-2847/UA3, OK2-16376, OK1-17265 a OK1-7417. Všem děkuji za pěkné dopisy a zprávy. Douťám. že nyní po dovolených se opět ozvou i ostatní stálí dopisovatelé hlavně i z řad posluchaču, kteří nějak povážlivě vynechávají. Prosim dále všechny, aby na dopisech uváděli vždy zpáteční adresu, urychli tak zpracování dotazů apod.



Vágner J.: Polovo-

Vágner J.: Polovodičové usměrňovače, SNTL Praha, 1967. 84 str., 46 obr., 10 tab. Brož. Kčs 5,—. Kniha je zařazena do ušpšené knižnice PEP (Praktické elektrotechnické příručky).

Obsah je roztříděn do osmi kapitol. V úvodní kapitol odpovídá autor na otázky, proč knihu napsal, jak ji psal a co všechno v ní čtenář na jde. Ve druhé kapitole o o usměrňovacích polovodičových článích a to křemíkových, selenových a germaniových jsou popsány a hlavně srovnány jejich vlastnosti. Ve třetí kapitole probírá autor kromě obecného zapojení usměrňovače všechny druhy zapojení podle počtu úsřaž a podle počtu usměrňovacích cest. Protože v úvahu přicházejí jen malé výkony, věnuje autor pozornost zejména jednofázovým zapojením. Tato část knihy je vhodně doplněna teorii. Na schématech a grafech jednotlivých zapojení osvětluje vztahy k různým druhům zatížení a doplňuje je opět grafickým znázorněním průběhů usměrněných proudů, a napětí.

Ve čtvrté kapitole najde čtenář užitečné informace o transformátorech, zkráceně je zde uveden i výpočet výkonu, převodu a počtu závitů vinut. Pátá kapitola si všimá filtrů LC a RC. Šestá kapitola popisuje různé způsoby ochrany a jištění proti přepětí, proudovému přetížení a zkratům. Sedmou kapitolu tvoří tabulky, grafy a údaje o součástkách usměrňovaců, doplněné výkresy a nomogramy. Jsou zde údaje o křemikových a germaniových diodách, selenových deskách, transformátorech, tlumívkách, kondenzátorech, odporech a pojistkách.

Poslední kapitola je pravděpodobně nejecnnější, protože obsahuje celkem čtyří úplné příklady z praxe. První dva jsou početní a grafický, v dalším je výpočet nabiječe akumulátorů 12 V/60 Ah a čtvrtý je včnován usměrňovači sifového napájení tranzistorového rozhlasového přijímače 9 V.

Kniha je psána stručně, ale srozumítelně. To však není zápor knihy, spiše naopak. Že je knižka útlá a neobsahuje vic praktických příklady, to není zřejmě vina autora. Vtría se však otázka, zda to vlastně nebyla "nakladatelská voda na autorský mlýn". Ono totiž dát do knihy několik vyzkoušených zpojení před

#### Radio und Fernsehen (NDR), č. 13/67



Tranzistorový čítač s indikační výbojkou ZP7OM – Laditelný dvojčinný dutinový re-

dvojčinný dutinový rezonátor – Technický nebo fyzikální směr proudu? – Zlepšený měřič kmitočtu nebo rychlosti otáčení – Měřicí přistroje z NDR (7) – Stavebnicová jednotka pro oddělování pulšů a svislě vychylování – Číslicový měřič spinacích dob pro křemíkové tranzistory 50 W – Elektronické zapalování PPE-1 pro spalovací motory – Palivové články.

#### Radio und Fernsehen (NDR), č. 14/67

Přenosný tranzistorový televizor Stassfurt K67 -Přenosný tranzistorový televizor Stassfurt K67 – Srovnávání kmitočtů pomocí zapisovače fáze – Krystalem řízený oscilátor s velkým kmitočtovým rozsahem – Informace o polovodičích (18), křemí-kové planární tranzistory typové řady SF131 až 132 – Měřici přistroje z NDR (8), (9) – Posuvný proud ve vakuu – Technika televizniho příjmu (15) – Odporové přizpůsobení kmitavými obvody a reaktancemi – Stavební návod: Přímoukazující měřič kancit – L aditelné integravyné obvody. kapačit – Laditelné integrované obvody.

#### Radio und Fernsehen (NDR), č. 15/67

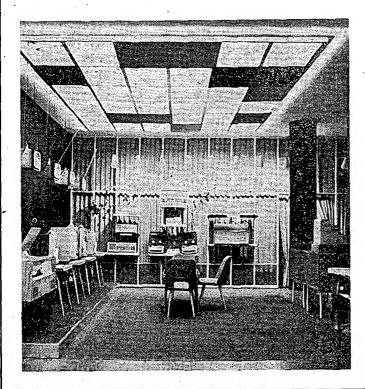
Tvary skříněk – Elektronika na hannoverském veletrhu 1967 – Informace o polovodičích (19), křemikové planární tranzistory SF131 až 132 – Měřicí přistroje z NDR (10), (11) – Srovnávací napětí pravoúhlého průběhu pro osciloskopy k opravám – Elektromechanický generátor signálu pilovitého průběhu – Epitaxní technika a výroba polovodičových prvků – Klopné obvody s doplňko-vými trazistory. vými tranzistory.

#### Radio und Fernsehen (NDR), č. 16/67 .

Mezinárodní veletrh Budapest 1967 – Malý superhet Belatrix s obvody v tenkých vrstvách – Superhet Tucana – Lineární integrováné obvody – Možnosti použití vrstvových odporů – Informace o polovodičích (20), sovětské tranzistory – Výpočet mezifrekvenčních zesilovačů s tanzistory (1) – Neobvyklé chování tranzistoru – Sily, vznikající třením u hrotů snímacích přenosek - Indikátor jmenovité

## VZOROVÉ PRODEJ





Prodáváme televizory, rozhlasové přijímače, magnetofony, gramofony, součástky a další výrobky značky Tesla. Uvítáme vaše připomínky, které předáváme konstruktérům, technikům a opravářům našich výrobních podniků Tesla. Naši odborníci vám poradí při výběru a seznámí vás s obsluhou přístroje. Jsou prémiováni za ochotu a zdvořilost, se kterou vyjdou vstříc vašemu přání. Provádíme opravy výrobků u nás zakoupených. Vzorové prodeiny. Tesla najdete v místech:

- Pardubice, Jeremenkova 2371 (sídliště Dukla), tel. 26547
- Ostrava, Gottwaldova 10, tel. 23308
- Bánská Býstrica, Malinovského 2, tel. 24444
- Košice, Nové Město, Luník 1, tel. 36232
- Bratislava, Červenej armády 8-10, tel. 51473
- Brno, tř. Vítězství 23, tel. 23570
- České Budějovice, Jírovcova 5
- Praha, Martinská 3 (prodejna bude otevřena na podzim)

## TESLA

OBCHODNÍ ORGANIZACE PRAHA 1 VÁCLAVSKÉ NÁMĚSTÍ 35

#### Funkamateur (NDR), č. 8/67

Stavební návod: Elektronická siréna - Přimo-Stavební návod: Elektronická síréna – Přimoukazující měřič ní kmitočtů s tranzistory – Kombinovaný teplotní a časový spínač pro pračky –
Mikrovlnný generátor pro dielektrický ohřev – Přijimač pro hon na lišku s tranzistory (pro pásmo 2 m)
– Návod na stavbu symetrizačniho článku 60/60 Ω
– Anténa Yagi jako optimální řešení přijmu na VKV –
Přiklad automatické obsluhy radiostanice – Kufřikový televizor K67 – Budič SSB s filtrem 50 kHz
a s tranzistory – Stavební návod na čtyřkanálově
ovládací zařížení pro 27,12 MHz – Zapojovací praxe
počitacích strojů (5) – KV – Aktuality – Soutěže
radioklubu NDR – VKV – DX.

#### Rádiótechnika (MLR), č. 8/67

Gunnův jev – Reproduktorové systémy – Mikrovlnná technika – Kurs krátkovlnné techniky – DX – Tranzistorový přijímač pro hon na lišku – Vysilaci triody QQEO2/5 – Univerzální elektronkové voltmetry – Pro majitele magnetofonů – Tranzistorizace televizních přijímačů – Jak lze šerřit elektronky televizních přijímačů – Amatérský měříč RLC – Dodatek k článku Jednoduché tranzistorové varhatení přijímač Selace – Padiomatérské objecede ny – Přijímač Selga – Radioamatérská abeceda – Jednokanálové radiostanice pro řízení modelů (3) –

#### Radioamator i krótkofalowiec (PLR), č. 8/67

Laserová lokace a navigace – Jakostní tranzistorový stereofonní zesilovač – Vysílač pro hon na
řlišku v pásmech 3,5 a 144 MHz – Rozhlasový přijímač Hejnal – Sovětský, přijímač pro motorová vozidla AT-64 – Jednoduchý oddělovač pulsů – Pro
začátečníky: Radiotechnícké prvky a součástky –
Amatérský zkoušeč obrazovek – Diplomy – KV –
VKV – Zprávy I.A.R.U. – Nové knihy.

#### Radio i televizija (BLR), č. 6/67

Miniaturni zdroj signálu – Polovodiče (5) – Kombinovaný generátor signálů sinusového a pravoúhlého průběhu – Stereofonni zesilovač (2 × 10 W – Kurs televizního opraváře – Základy bárevné televize – Metody oprav rozhlasových přijímačů – Nový druh bezkontaktních motorů pro přenosné magnetofony – Jednoduchý měřič tranzistorů – Vysílač 3,5 a 144 MHz pro hon na lišku – Filtr proti rušení televize.

320 Amatérské! (AD 10 67

#### INZERCE

První tučný řádek Kčs 10,80, další Kčs 5,40. Pří-inzerce týdnů před uveřejněním tj. 25. v měsíci. Neopomente uvést prodejní cenu

#### PRODEI

E10L, cívky v přestavbě (250), skříň k B10L i pro zdroj (50), rot. měnič f. U. 10/E (100), EMIL s dvojím směš, připraven pro všechny rozsahy (150), přijímač RSI (150), mří adaptor Tesla (250), el. motor 100 W/1300 ot (80). M. Bukáček, Vaitova 17. Prostějov.

RX Minerva 72 kHz - 27,5 MHz (1700), RX Minerva 72 kHz - 27,5 MHz (1700), 1ap. presclektor s náhr. nuvistory 1,8 MHz - 54 MHz (500), SSB tranzistor. budič s el. mech. filtrem 9 MHz výstup, s mikrofonem (2200), amer. stupnice s kond. převod. pro VFO (200), 5 rozs., 3stupcivk. souprava Torotor bez vinutí (200), 2 el. RCA815 (150), 6 × LV13 (250), 4 × RG62 (150), kalibr. krystal 100 kHz (150). Ant. Kodeda, Benešov u Prahy 852, tel. 2243-2327]

Dne I. prosince 1966 byl zahájen prodej výrobků n. p. Tesla Lanškroun, závod Jihlava, v prodejně Drobné zboží, Jihlava, Komenského 8. Nabízime Vám k osobnímu výběru i na dobírku tyto druhy kondenzátorů:

kondenzatoru: kondenzatory epoxidové kondenzatory zastř knuté kondenzatory s umělým d elektrikem autokonden atory otočné konden atory-miniaturní odrušovací kondenzátory DROBNÉ ZBOŽÍ JIHLAVA

Am. osciloskop (700), zkouš. tranz. (180). multi-vibrátor (80), tranz. V-A-Ω-metr (550), relé 24, 110 V (à 80), krok. relé (à 50), tr. 220/24, 12/50 VA (50), el. motor 24 V, 400 W (150). Potřebují DU-10 nebo Icomet. P. Skalka, Havirov XIII., blok 258/7.

RX KST (1500), el. voltm tr (400), lineár. PA RE125A + zdroj (900), koupím nutně TX na ampásma, též vyměním. K. Karmasin, Jungm. 16, Břeclav.

Magnet. pásky Emgeton ze Sonet Duo, 2 stopy,

L. Richard, R. Stones, E. Presley, Beatles atd., nahráno z gramodesek (93). J. Jičínský, Na Vynahráno z gramodesek (5 hlídce 58, Praha 9, Prosek.

6× 6L50 (30), 6Y50 (25), 6P9 (15), 6Ž8, 2× 6N8S, 3× 6F3S, SG4S (à 13), 7× 6Ž4, 6K3, 6N9S (à 10), vše bezv., 2× LS50 (à 20), RL12P10 (15), LG1, LG7, 6× 6CC31, 6H31, 3× LV1, LD2, RD12Ga (à 10), SF1V, RL2, 4T1, 6H6, RL2, 4P2, LG3, RV2, 4P700 (à 5). Bohumil Sipek, Roztoky u Prahy, Palackého ul. 781.

Tranzistory Siemens AF139, nové (à 220), W. Utikal, Pisečná 41, Cheb.

Panoramatický přijímač (1000), krystal 27,12 (100), EaK10 a L zdroj (450), Fug 16 (350). Koupím nf (vf) mV-metr. M. Haering, Dimitrovovo n. 6, Praha 7.

Radiodílna (3500). Zašlu seznam. Rod. dův. F. Jehlička, Zahradní 303, Satalice.

BC přijímač 1,5 = 18 MHz (1500), VKV přijímač SADIR — R87S, 36 = 69 MHz AM + BFO, 11 elektr. (900), kompl. šasi Torn EB (300), tónový generátor Philips GM 2307 (1300), rtuť. elektr. 866A, 3 ks (à 40), trafe jednofáz., přepinaci 3 kW 220/90-110-127-200-240-380 V, ve skříňce, voltm., přep. jistič (600). M. Veselý, Tyršova 194, Benešov u Prahy.

u Prahy.

Tranzistory: 0C1016 (70), TNU74 (75), GC500 (à 20), C170 (à 25), P13b (15), P25 (25), vf kremikové P502 (50), vf mesa GF504 (90), GF506 (125), dvojice 50 W SFT214 (150), kompl. dvojice ASY26-ASY29 (80), 0C77 (à 20), tunelová dioda P2B (100), dekatrón 11TC9 (25), E88CC (50), E180F (30), EF860 (30), E1803S (30), asi 50 ks rôzne elektr. EF14, EL11, 6F36, 6F32, STV150/20 apod. (400) radič 3 × 25 poloh (45), DHR5/1 mA (100), DHR5/0,2 mA (100), okrúhly 1 mA (90), duál Zuzana (30), duál 2 × 500 pF (30), 2 × 500 pF + 2 × 30 pF na jednej oske (40). Potrebujem magnetofon B-3, Uran, aj. poškodený. Július Puskajler, Jilemnického 869. Lipt. Mikuláš.

#### KOUPĚ

Motorek na magnetofon KB 100 i vadný. K. Jeřábek, Dr. Malého 63, Ostrava 1.

Tov. kmitočtový modulátor (wobbler), 2 × 0C26, nové, krystal 500 kHz. M. Veselý, Tyršova 194, Benešov u Prahy.

Krystaly 2,0, 5,5, 19,5 MHz. M. Posker, Haviřov 13 Blok 251.